

**19 BUNDESREPUBLIK
DEUTSCHLAND**



**DEUTSCHES
PATENTAMT**

Offenlegungsschrift
DE 197 02 280 A 1

(51) Int. Cl.⁶:
H 03 L 5/02
 H 04 B 1/02
 H 03 G 3/20

21 Aktenzeichen: 197 02 280.4
22 Anmeldetag: 23. 1. 97
43 Offenlegungstag: 30. 7. 98

DE 197 02 280 A1

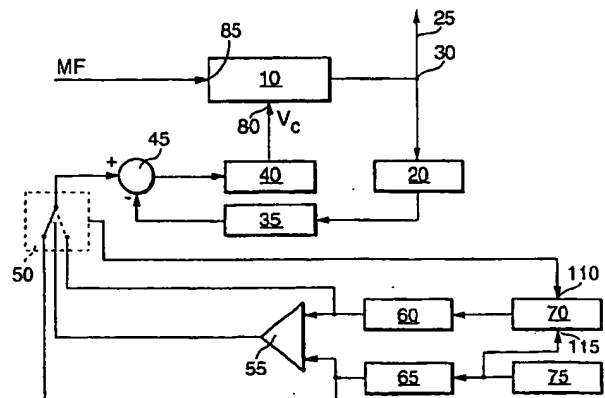
⑦ Anmelder:
Robert Bosch GmbH, 70469 Stuttgart, DE

(72) Erfinder:
Mader, Thomas, Dr., 31139 Hildesheim, DE;
Kottschlag, Gerhard, 31139 Hildesheim, DE; Pitz,
Gerhard, Dr., 31139 Hildesheim, DE

Die folgenden Angaben sind den vom Anmelder eingereichten Unterlagen entnommen

⑤④ Verfahren zur Regelung der Leistungsverstärkung

57) Es wird ein Verfahren vorgeschlagen, das zur Regelung der Leistungsverstärkung für die Abstrahlung eines Sendesignals von einer Funkvorrichtung dient. Die Abstrahlleistung wird zu Beginn des Sendesignals entlang einer vorgegebenen Kennlinie auf eine vorgegebene Leistung angehoben. Zu Ende des Sendesignals wird die vorgegebene Leistung entlang der vorgegebenen Kennlinie abgesenkt. Die Leistungsverstärkung wird durch ein Steuersignal (8, 9) entsprechend gesteuert. Für die ansteigende und abfallende Flanke des Steuersignals (8, 9) wird ein Referenzsteuersignal (5) verwendet. Das Steuersignal (8, 9) wird auf einen vorgegebenen maximalen Steuersignalewert (6, 7) begrenzt.



DE 197 02 280 A 1

Beschreibung

Stand der Technik

Die Erfindung geht von einem Verfahren zur Regelung der Leistungsverstärkung nach der Gattung des Hauptanspruchs aus.

Aus der "European Digital Cellular Telecommunications System (Phase 2); Radio Transmission and Reception (GSM 05.05), European Telecommunication Standard, Mai 1994" ist es bekannt, für die Abstrahlung eines Sendesignals von einer Mobilfunkvorrichtung die Abstrahlleistung zu Beginn des Sendesignals kontinuierlich auf eine vorgegebene Leistung anzuheben und zu Ende des Sendesignals die vorgegebene Leistung kontinuierlich abzusinken.

Vorteile der Erfindung

Das erfindungsgemäße Verfahren mit den Merkmalen des Hauptanspruchs hat demgegenüber den Vorteil, daß auch bei verschiedenen vorgebbaren Leistungen für die Abstrahlung des Sendesignals nur ein einziges Referenzsteuersignal erforderlich ist. Für die Speicherung diskreter Steuersignalamplitudenwerte ist daher nur ein geringer Speicherplatzbedarf erforderlich.

Durch die in den Unteransprüchen aufgeführten Maßnahmen sind vorteilhafte Weiterbildungen und Verbesserungen des im Hauptanspruch angegebenen Verfahrens möglich.

Vorteilhaft ist es, daß zur Einstellung der vorgegebenen Leistung für die Abstrahlung des Sendesignals das Steuersignal auf einen entsprechend vorgegebenen maximalen Wert begrenzt wird, wozu das Referenzsteuersignal mit dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert zu vorgegebenen Zeiten oder permanent verglichen wird und/oder das Steuersignal nach einer vorgegebenen Signalanstiegszeit auf den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert begrenzt wird. Auf diese Weise ist eine äußerst einfache Ermittlung des Steuersignals für die Einstellung der angestrebten Abstrahlleistung des Sendesignals möglich, da keine aufwendigen Rechenoperationen wie beispielsweise Multiplikationen, sondern lediglich Vergleichsoperationen erforderlich sind.

Besonders vorteilhaft ist die Umschaltung vom Referenzsteuersignal auf den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert zur Begrenzung des Steuersignals. Auf diese Weise ist eine besonders einfache Realisierungsmöglichkeit für die Begrenzung des Steuersignals auf den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert gegeben.

Vorteilhaft ist auch die Abstrahlung der Sendesignale mit vorgegebenen Zeitversetzungen in Abhängigkeit der vorgegebenen Leistung. Auf diese Weise kann für verschiedene vorgegebene Leistungen eine vorgegebene Zeitschablone für die Abstrahlung des Sendesignals eingehalten werden.

Ein weiterer Vorteil besteht darin, daß solche Zeitversetzungen auf einfache Weise durch verzögertes Einsetzen des Sendesignals realisiert werden können.

Vorteilhaft ist außerdem, daß die Abstände zwischen den Zeiten, bei denen der Vergleich des Referenzsteuersignals mit dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert erfolgt, vorgegeben werden. Diese Vorgabemöglichkeit für die Zeitabstände während der gesamten Abstrahlung von Sendesignalen oder nur in Teilen der Abstrahlung ermöglicht es auf einfache und flexible Weise, den Startzeitpunkt der Signalabsenkung und die Steilheit des benötigten Steuersignals den Erfordernissen anzupassen.

Vorteilhaft ist weiterhin, die Anzahl der vom Steuersignal übernommenen Werte des Referenzsteuersignals in Abhängigkeit von der vorgegebenen Leistung zu wählen. Somit können Werte des Referenzsteuersignals, die den vorge-

gebenen maximalen Steuersignalwert überschreiten, auf einfache und wenig aufwendige Weise übersprungen werden.

Vorteilhaft ist weiterhin, daß mit Hilfe eines Detektors die tatsächlich erzielte Abstrahlleistung am Ausgang der Leistungsverstärkung ermittelt und als Regelgröße in einen Steuerungszweig der Leistungsverstärkung zurückgeführt wird. Diese Vorgehensweise stellt eine einfache Möglichkeit zur Regelung der Abstrahlleistung dar.

Zeichnung

Ausführungsbeispiele der Erfindung sind in der Zeichnung dargestellt und in der nachfolgenden Beschreibung näher erläutert. Es zeigen Fig. 1 ein Blockschaltbild einer Regelung zur Leistungsverstärkung gemäß einem ersten Ausführungsbeispiel, Fig. 2 einen Ablaufplan für die Wahl des Steuersignals gemäß dem ersten Ausführungsbeispiel, Fig. 3 den Zeitverlauf dreier Steuersignale gemäß dem ersten Ausführungsbeispiel, Fig. 4 ein Blockschaltbild eines zweiten Ausführungsbeispiels, Fig. 5 einen Zeitverlauf dreier Steuersignale gemäß dem zweiten Ausführungsbeispiel, Fig. 6 ein Blockschaltbild eines dritten Ausführungsbeispiels, Fig. 7 zwei Ablaufpläne für das dritte Ausführungsbeispiel, Fig. 8 einen Zeitverlauf dreier Steuersignale gemäß dem dritten Ausführungsbeispiel, Fig. 9 den Ablaufplan für ein viertes Ausführungsbeispiel, Fig. 10 einen Zeitverlauf zweier Steuersignale gemäß dem vierten Ausführungsbeispiel, Fig. 11 zwei Ablaufpläne für ein fünftes Ausführungsbeispiel, Fig. 12 einen Zeitverlauf dreier Steuersignale gemäß dem fünften Ausführungsbeispiel, Fig. 13 zwei Ablaufpläne für ein sechstes Ausführungsbeispiel und Fig. 14 einen Zeitverlauf dreier Steuersignale gemäß dem sechsten Ausführungsbeispiel.

Beschreibung des Ausführungsbeispiels

In Fig. 1 kennzeichnet 10 einen Leistungsverstärker, dem an einem ersten Eingang 85 ein Hochfrequenz-Sendesignal zugeführt ist. Der Leistungsverstärker 10 ist ausgangsseitig über einen Antenneneinspeisepunkt 30 mit einer Sendeanenne 25 und mit dem Eingang eines Detektors 20 verbunden. Das Ausgangssignal des Detektors 20 ist über ein erstes Filter 35 dem invertierenden (-) Eingang eines Summierungspunktes 45 zugeführt. Das Ausgangssignal des Summierungspunktes 45 ist über ein zweites Filter 40 einem Steuereingang 80 des Leistungsverstärkers 10 zugeführt. Ein nicht invertierender Eingang (+) des Summierungspunktes 45 ist an einen Schalter 50 angeschlossen. Über den Schalter 50 ist der nicht invertierende Eingang (+) des Summierungspunktes 45 entweder mit dem Ausgang eines ersten Digital-Analog-Wandlers 60 oder mit dem Ausgang eines zweiten Digital-Analog-Wandlers 65 verbindbar. Die Schalterstellung des Schalters 50 wird dabei vom Ausgang eines Vergleichers 55 gesteuert, wobei der Vergleichers 55 zwei Eingänge aufweist, die ebenfalls mit dem Ausgang des ersten Digital-Analog-Wandlers 60 bzw. des zweiten Digital-Analog-Wandlers 65 verbunden sind. Der erste Digital-Analog-Wandler 60 ist eingangsseitig mit einem Speicher 70 und der zweite Digital-Analog-Wandler 65 ist eingangsseitig mit dem Ausgang einer Eingabeeinheit 75 verbunden. Das dem Steuereingang 80 des Leistungsverstärkers 10 zugeführte Steuersignal ist in Fig. 1 als Steuerspannung U_c dargestellt.

Der Schalter 50 ist zur Detektion seiner Schalterstellung mit einem ersten Eingang 110 des Speichers 70 verbunden. Da die Schalterstellung vom Vergleichsergebnis abhängt, kann diese Detektion auch direkt am Ausgang des Vergleichers 55 erfolgen. Der Ausgang der Eingabeeinheit 75 ist

außerdem mit einem zweiten Eingang 115 des Speichers 70 verbunden.

Die in Fig. 1 beschriebene Anordnung kann beispielsweise Bestandteil eines Mobilfunksenders nach dem GSM-Standard sein. Die Spezifikationen zum GSM-Mobilfunk schreiben vor, daß die Senderendstufen beim Beginn und Ende eines Sendesignals nicht hart ein- bzw. ausgeschaltet, sondern mit einem analogen Steuersignal U_C entlang einer geeigneten Kennlinie auf- und zugeregt werden, so daß möglichst wenig Nebenwellen entstehen. Dabei wird nur eine einzige Kennlinie vorgegeben, die in einem Referenzsteuersignal 5 gemäß Fig. 3 zum Ausdruck kommt. Fig. 3 stellt dabei ein Diagramm für Steuersignale U_C über der Zeit t dar. Das Referenzsteuersignal 5 steigt von einem Zeitpunkt t_1 bis zu einem Zeitpunkt t_4 auf seinen Maximalwert U_{C0} an und fällt von einem Zeitpunkt t_5 bis zu einem Zeitpunkt t_8 mit der betragsmäßig gleichen Steigung wieder auf 0 ab. Die Steigungen können auch unterschiedlich gewählt werden. Die in Fig. 3 dargestellte Kurve des Referenzsteuersignals 5 stellt in vereinfachter Form eine Interpolation von äquidistanten Stützstellen 105 dar, die jeweils durch einen ersten Zeitabstand 90 voneinander getrennt sind. Die Stützstellen sind dabei im Speicher 70 digital gespeichert. Sie werden zu den entsprechenden vorgegebenen Zeiten vom ersten Digital-Analog-Wandler 60 in analoge Signalwerte gewandelt. Bei Zuführung des Maximalwertes U_{C0} an den Steuereingang 80 des Leistungsverstärkers 10 wird am Leistungsverstärker 10 die maximale Abstrahlleistung für die Hochfrequenz-Sendesignale eingestellt.

Der in Fig. 3 dargestellte Verlauf des Referenzsteuersignals 5 dient zur Veranschaulichung des erfindungsgemäßen Verfahrens und ist vor allem bezüglich seiner ansteigenden und seiner abfallenden Flanke an die vorgegebenen Spezifikationen beispielsweise für den Mobilfunk nach GSM-Standard anzupassen. An der Eingabeeinheit 75 kann die Leistung zur Abstrahlung des Hochfrequenz-Sendesignals über die Sendeantenne 25 vorgegeben werden. Dazu wird in der Eingabeeinheit 75 ein zur Erzielung der vorgegebenen Abstrahlleistung erforderlicher maximaler Steuersignalwert 6, 7 in digitalisierter Form ermittelt. Durch den zweiten Digital-Analog-Wandler 65 wird der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 in analoger Form an den entsprechenden Eingang des Vergleichers 55 abgegeben.

Die an der Eingabeeinheit 75 vorgebbaren Abstrahlleistungen sind dabei kleiner oder gleich der maximal möglichen Abstrahlleistung am Ausgang des Leistungsverstärkers 10. Somit sind auch die vorgegebenen maximalen Steuersignalwerte 6, 7 kleiner oder gleich dem Maximalwert U_{C0} gemäß Fig. 3. In Fig. 3 liegt ein erstes Maximalsteuersignal 6 mit einem Wert U_{C1} unterhalb dem Maximalwert U_{C0} und ein zweites maximales Steuersignal 7 liegt mit seinem Wert U_{C2} unterhalb des Wertes U_{C1} für das erste maximale Steuersignal 6.

In Fig. 2 ist ein Ablaufplan zur Erzeugung des auf den nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 gegebenen Steuersignals dargestellt. Bei einem Programmschritt 200 wird aus dem Speicher 70 der erste Stützstellenwert des Referenzsteuersignals 5 an den Vergleichler 55 abgegeben. Dieser Wert ist gemäß Fig. 3 gleich Null.

Bei einem Programmschritt 205 wird eine Zeitverzögerung 15, 16 bewirkt. Die Zeitverzögerung 15, 16 ist dabei im Speicher 70 gespeichert. Ihre Wahl hängt von den Zielvorgaben zur Sendersteuerung gemäß der Spezifikation nach dem GSM-Standard ab. Bei Programmpunkt 210 wird geprüft, ob der vom Speicher 70 dem Vergleichler 55 zugeführte Stützwert des Referenzsteuersignals 5 kleiner oder gleich dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 ist. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 215 ver-

zweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 225 verzweigt. Bei Programmpunkt 215 wird der Schalter 50 in eine erste Schalterstellung, die in Fig. 1 gestrichelt dargestellt ist, gebracht, falls sich der Schalter 50 nicht bereits in der ersten Schalterstellung befindet. In der ersten Schalterstellung des Schalters 50 ist der Ausgang des ersten Digital-Analog-Wandlers 60 mit dem nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 verbunden, so daß der Stützwert als Steuersignal für den Leistungsverstärker 10 vorgesehen ist. Anschließend wird zu Programmpunkt 220 verzweigt. Bei Programmpunkt 220 wird eine dem ersten Zeitabstand 90 entsprechende erste Wartezeit eingestellt. Bei Programmpunkt 225 wird der Schalter 50 vom Vergleichler 55 in die zweite Schalterstellung, die in Fig. 1 als durchgezogener Strich dargestellt ist gebracht, so daß in diesem Fall der Ausgang des zweiten Digital-Analog-Wandlers 65 mit dem nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 verbunden wird, so daß als Steuersignal U_C für den Leistungsverstärker 10 der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 verwendet wird. Das Umschalten des Schalters 50 wird am ersten Eingang 110 des Speichers 70 detektiert. Daraufhin wird bei Programmpunkt 230 in Abhängigkeit des dem zweiten Eingang 115 des Speichers 70 zugeführten vorgegebenen maximalen Steuersignalwertes 6, 7 eine zweite Wartezeit eingestellt, die nur dann der ersten Wartezeit entspricht, wenn der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 den Wert U_{C0} annimmt. Von Programmpunkt 220 und Programmpunkt 230 wird jeweils zu Programmpunkt 235 verzweigt. Bei Programmpunkt 235 wird die nächste Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 aus dem Speicher 70 an den Vergleichler 55 weitergeleitet. Bei Programmpunkt 240 wird geprüft, ob bereits alle Stützstellen vom Speicher 70 an den Vergleichler 55 weitergeleitet wurden. Ist dies der Fall so wird der Ablauf beendet, andernfalls wird zu Programmpunkt 210 zurückverzweigt. Wird im Speicher 70 ein Umschalten des Schalters 50 von der zweiten Schalterstellung auf die erste Schalterstellung detektiert, so wird als zeitlicher Abstand zur Abgabe der Stützstellen aus dem Speicher 70 wieder die erste Wartezeit eingestellt. Die bei Programmpunkt 205 eingestellten Zeitversetzungen 15, 16 sind ebenfalls im Speicher 70 gespeichert und entsprechend den vorgegebenen maximalen Steuersignalwerten 6, 7 zugeordnet. Dabei werden mit Abnahme der an der Eingabeeinheit 75 vorgegebenen Abstrahlleistungen den resultierenden vorgegebenen maximalen Steuersignalwerten 6, 7 zunehmende vorgegebene Zeitversetzungen 15, 16 im Speicher 70 zugeordnet. So ergibt sich bei dem ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6 eine erste Zeitversetzung 15, die kleiner ist als die zweite Zeitversetzung 16 für den zweiten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 7. Folglich setzt das sich für den ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6 ergebende Steuersignal 8 gemäß Fig. 3 im Vergleich zum Referenzsteuersignal 5 zu einem Zeitpunkt t_2 , der gegenüber dem Zeitpunkt t_1 um die erste vorgegebene Zeitversetzung 15 verzögert ist, ein. Das sich für den zweiten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 7 ergebende Steuersignal 9 setzt gemäß Fig. 3 entsprechend zu einem Zeitpunkt t_3 ein, der gegenüber dem Zeitpunkt t_1 des Referenzsteuersignals 5 noch mehr verzögert ist, als der Zeitpunkt t_2 . Die vorgegebenen Zeitversetzungen 15, 16 sind dabei so gewählt, daß alle Anforderungen der Spezifikation nach dem GSM-Standard erfüllt werden, so daß beispielsweise alle sich ergebenden Steuersignale 8, 9 zu einem Zeitpunkt t_4 ihren Maximalwert erreichen. Dies ist insofern von Bedeutung, als für die Abstrahlung von Sendesignalen beispielsweise nach dem GSM-Mobilfunkstandard sogenannte Zeit-Schablonen vorgesehen sind, in denen die Hochfrequenz-Sendesignale mit der vorgegebenen Leistung

abzustrahlen sind. Durch Verwendung der Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 für die Ermittlung des Steuersignals 8, 9 weisen alle Steuersignale 8, 9 für den Anstieg bis zu ihrem Maximalwert jeweils die gleiche Kurvenform auf. Dasselbe gilt für den Rückgang der Signalamplitude des jeweiligen Steuersignals 8, 9 auf den Wert 0. Da für den Anstieg und den Rückgang des jeweiligen Steuersignals 8, 9 zwischen den einzelnen Stützstellen jeweils der gleiche erste Zeitabstand 90 vorliegt, muß der Zeitabstand zwischen den Stützstellen für den Fall, daß das jeweilige Steuersignal 8, 9 seinen Maximalwert einnimmt, mit abnehmenden vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 verringert werden, damit alle im Speicher 70 abgelegten Stützwerte zur Erzeugung des jeweiligen Steuersignals 8, 9 dem Vergleich 55 zugeführt werden können. So ergibt sich in Fig. 3 für den ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6 das Steuersignal 8, bei dem die zweite Wartezeit zwischen zwei Stützstellen beim maximalen Steuersignalwert U_{C1} einem zweiten Zeitabstand 95 entspricht, der kleiner als der erste Zeitabstand 90 ist. Für den zweiten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 7 ergibt sich das Steuersignal 9, bei dem die zweite Wartezeit zwischen zwei Stützstellen beim maximalen Steuersignalwert U_{C2} einem dritten Zeitabstand 100 entspricht, der kleiner als der zweite Zeitabstand 95 ist. Dabei ist die zweite Wartezeit jeweils so gewählt, daß alle Steuersignale 8, 9 bis zu einem Zeitpunkt t_5 ihren Maximalwert halten und vom Zeitpunkt t_5 an zurückgehen. Vom Zeitpunkt t_5 an wird für alle Steuersignale 8, 9 wieder die erste Wartezeit zwischen zwei Stützstellen eingestellt, die dem ersten Zeitabstand 90 entspricht. Auf diese Weise erreicht das Steuersignal 9 mit dem Maximalwert U_{C2} zu einem Zeitpunkt t_6 den Amplitudenwert Null, gegenüber dem der Zeitpunkt t_6 für den Nulldurchgang des Referenzsteuersignals 5 um die zweite vorgegebene Zeitversetzung 16 verzögert ist. Das Steuersignal 8 mit dem Maximalwert U_{C1} erreicht den Amplitudenwert 0 zu einem Zeitpunkt t_7 , gegenüber dem der Zeitpunkt t_6 für den Nulldurchgang des Referenzsteuersignals 5 um die erste vorgegebene Zeitversetzung 15 verzögert ist.

Das erste und das zweite Filter 35 und 40 kann zusätzlich zur Stabilisierung des Regelkreises verwendet werden, so daß es beispielsweise nicht zu Aufschwingvorgängen kommt. Mit Hilfe des Detektors 20 wird die tatsächlich erzielte Hochfrequenz-Ausgangsleistung am Antenneneinspeisepunkt 30 ermittelt und als Regelgröße über den invertierenden Eingang (-) des Summierungspunktes 45 in den Steuerungsweig des Leistungsverstärkers 10 zurückgeführt.

Um Speicherplatz im Speicher 70 zu sparen, kann Gruppen beieinanderliegender vorgegebener maximaler Steuersignalwerte jeweils eine vorgegebene Zeitversetzung zugeordnet werden. Die sich dabei ergebenden Variationen des Zeitpunktes t_4 für das Erreichen der Maximalamplitude des jeweiligen Steuersignals U_C muß dabei innerhalb eines vorgegebenen Toleranzbereiches beispielsweise gemäß dem GSM-Mobilfunkstandard liegen. Die Komponenten des in Fig. 1 dargestellten Regelkreises müssen so sorgfältig dimensioniert werden, daß alle Anforderungen vorgegebener Spezifikationen, wie beispielsweise des GSM-Mobilfunkstandard hinsichtlich der Zeitvorgaben für das Hochfrequenz-Sendesignal und der spektralen Breite des Sendesignals bei allen vorgegebenen Abstrahlleistungen erfüllt werden.

Fig. 4 zeigt ein weiteres Ausführungsbeispiel für das erfindungsgemäße Verfahren. Ausgangspunkt dafür ist das Blockschaltbild gemäß Fig. 1. Gleiche Teile sind mit gleichen Bezugszeichen gekennzeichnet. Der Regelkreis ist dabei wie in Fig. 1 ausgeführt. Die Erzeugung des auf den

nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 gegebenen Steuersignals ist jedoch anders realisiert. Der nicht invertierende Eingang (+) des Summierungspunktes 45 ist an den Schalter 50 angeschlossen. Über den Schalter 50 ist der nicht invertierende Eingang (+) des Summierungspunktes 45 entweder mit dem Ausgang eines Signalgenerators 301 zur Erzeugung des Steuersignals 5 oder mit der Mittelanzapfung 305 eines schaltbaren Spannungsteilers aus einem ersten Widerstand 310 und einem zweiten zuschaltbaren Widerstand 315 verbindbar. Der erste Widerstand 310 des Spannungsteilers ist dabei an ein erstes Potential U_{max} und der zweite Widerstand 315 des Spannungsteilers ist an ein Bezugspotential angeschlossen. Über eine erste Schaltvorrichtung 320 sind drei weitere Widerstände 315 jeweils als zweiter zuschaltbarer Widerstand des Spannungsteilers mit der Mittelanzapfung 305 des Spannungsteilers verbindbar. Die zuschaltbaren Widerstände 315 des Spannungsteilers sind als Trimpotentiometer ausgebildet. Die Schalterstellung des Schalters 50 wird vom Ausgang des Vergleichers 55 gesteuert, wobei der Vergleich 55 zwei Eingänge aufweist, die ebenfalls mit dem Ausgang des Signalgenerators 301 bzw. der Mittelanzapfung 305 des Spannungsteilers verbunden sind. Der Signalgenerator 301 weist einen ersten Eingang 325 und einen zweiten Eingang 330 auf. Der erste Eingang 325 ist mit dem Ausgang eines ersten Monoflops 335 und der zweite Eingang 330 ist mit dem Ausgang eines zweiten Monoflops 340 verbunden. Über eine zweite Schaltvorrichtung 321 ist ein erster Eingang 350 des ersten Monoflops 335 mit jeweils einem von vier Trimmerkondensatoren 345 verbindbar, deren nicht mit der zweiten Schaltvorrichtung 321 verbindbaren Elektroden jeweils mit dem Bezugspotential verbunden sind. Ein erster Eingang 360 des zweiten Monoflops 340 ist über eine dritte Schaltvorrichtung 322 ebenfalls mit jeweils einem von vier weiteren Trimmerkondensatoren 345 verbindbar, deren nicht mit der dritten Schaltvorrichtung 322 verbundene Elektroden jeweils ebenfalls mit dem Bezugspotential verbunden sind. Ein zweiter Eingang 355 des ersten Monoflops 335 und ein zweiter Eingang 322 des zweiten Monoflops 340 sind an eine Eingabeeinheit 75 angeschlossen, die außerdem die Schalterstellung der Schaltvorrichtungen 320, 321 und 322 steuert. Die zuschaltbaren Widerstände 315 und die Trimmerkondensatoren 345 werden als Speichereinheiten zur Speicherung von Parametersätzen verwendet. Jeder Parametersatz besteht aus einem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7, einer ersten Zeitkonstante für die Zeitverzögerung bei der Signalanhebung und einer zweiten Zeitkonstanten für die Zeitverzögerung bei der Signalabsenkung, so daß die beiden vorgegebenen Zeitversetzungen 15, 16 für die Signalanhebung und die Signalabsenkung unterschiedlich sein können. Der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 ist in diesem Ausführungsbeispiel als Einstellung des entsprechenden als Trimpotentiometer ausgebildeten jeweiligen zuschaltbaren Widerstandes 315 gespeichert, so daß an der Mittelanzapfung 305 des Spannungsteilers die zur Einstellung des vorgegebenen maximalen Steuersignalwertes 6, 7 erforderliche Signalspannung dem Vergleich 55 zugeführt wird. Die Werte für die Zeitversetzungen 15, 16 sind in analoger Weise mittels der Trimmerkondensatoren 345 gespeichert, wobei die mit dem ersten Monoflop 335 verbindbaren Trimmerkondensatoren 345 die Zeitkonstante des ersten Monoflops 335 und die mit dem zweiten Monoflop 340 verbindbaren Trimmerkondensatoren 345 die Zeitkonstante für das zweite Monoflop 340 festlegen. Die Umschaltung von einem Parametersatz auf einen anderen Parametersatz erfolgt dabei synchron über die Eingabeeinheit 370, die die Schaltvorrichtungen 320, 321, 322 gleichzeitig umschaltet. Der zweite Eingang 355 des ersten Monoflops

335 und der zweite Eingang 365 des zweiten Monoflops 340 werden gemäß Fig. 5 zum Zeitpunkt t_0 durch die Eingabeeinheit 75 aktiviert. Dadurch wird die Aussendung eines Sendesignals initiiert. Nach Verstreichen einer ersten Wartezeit t_R aktiviert das erste Monoflop 335 den ersten Eingang 325 des Signalgenerators 301, der daraufhin die ansteigende Flanke des Referenzsteuersignals 5 in analoger Form als kontinuierliches Signal an seinem Ausgang abgibt und beim Maximalwert dieses Referenzsteuersignals 5 verharrt, bis das zweite Monoflop 340 nach Ablauf einer zweiten Wartezeit t_U abgelaufen ist und über den zweiten Eingang 330 des Signalgenerators 301 den Beginn der Signalabsenkung anstößt. In Fig. 5 ist der Spannungsverlauf dreier Steuersignale U_C über der Zeit t dargestellt. Das vom Signalgenerator 301 erzeugte Referenzsteuersignal 5 wird zur Erzeugung des maximalen Sendepiegels verwendet. Ist der mit dem entsprechenden Trimpotentiometer 315 eingestellte maximale Steuersignalswert 6, 7 größer oder gleich dem Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5, so bleibt der Schalter 50 immer in der Stellung, die den Ausgang des Signalgenerators 301 mit dem Summierungspunkt 45 verbindet. An der Eingabeeinheit 75 können Parametersätze über die Schaltvorrichtungen 320, 321, 322 ausgewählt werden, und außerdem können die Werte der zuschaltbaren Widerstände 315 und der Trimpotentiometer 345 an der Eingabeeinheit 75 eingestellt werden. Weiterhin dient die Eingabeeinheit 75 dazu, einen Sendevorgang zu starten, so daß zum Zeitpunkt t_0 die beiden Monoflops 335, 340 aktiviert werden. Die Einstellung der maximal vorgebbaren Steuersignalswerte 6, 7 hängt vom ersten Potential U_{max} , vom Bezugspotential, vom ersten Widerstand 310 des Spannungsteilers, vom gewählten zuschaltbaren Widerstand 315 und dessen Größe ab. Wenn an der Eingabeeinheit 75 ein Parametersatz mit einem vorgegebenen maximalen Steuersignalswert 6, 7 ausgewählt wurde, der kleiner als der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 ist, so erreicht der Pegel des Steuersignals 8, 9 gemäß Fig. 5 zu einem Zeitpunkt t_5 den Wert des vorgegebenen maximalen Steuersignalswertes 6, 7. Bei Überschreiten dieses Wertes schaltet der Vergleich 55 den Schalter 50 um, so daß nicht mehr der Ausgang des Signalgenerators 301 mit dem Summierungspunkt 45 verbunden ist, sondern die Mittelanzapfung 305 des Spannungsteilers. Diese Schalterstellung des Schalters 50 wird bis zu einem Zeitpunkt t_6 beibehalten, denn zu diesem Zeitpunkt sinkt das Steuersignal 8, 9 unter den Wert des vorgegebenen maximalen Steuersignalswertes 6, 7 und der Vergleich 55 stellt den Schalter 55 zurück in die Stellung, die den Ausgang des Signalgenerators 301 mit dem Summierungspunkt 45 verbindet. Zum Zeitpunkt t_W erreicht das Steuersignal 8, 9 dann wieder den Wert Null.

In Fig. 5 ist zunächst das Referenzsteuersignal 5 dargestellt, das zu einem Zeitpunkt t_{R1} veranlaßt durch das erste Monoflop 335 einsetzt und zu einem Zeitpunkt t_{S1} seinen Maximalwert U_{C0} erreicht. Von einem Zeitpunkt t_{D0} an, der dem Zeitpunkt t_{S1} nachfolgt, ist gemäß den Zeitschablonen des GSM-Mobilfunkstandards das entsprechende Hochfrequenz-Sendesignal mit der vorgegebenen maximalen Leistung abzustrahlen. Dies muß bis zu einem Zeitpunkt t_{Dn} , die dem Zeitpunkt t_{D0} nachfolgt, gemäß dem GSM-Mobilfunkstandard beibehalten werden. Zu einem Zeitpunkt t_{U1} , der dem Zeitpunkt t_{Dn} nachfolgt, wird, durch das zweite Monoflop 340 veranlaßt, das Absinken des Referenzsteuersignals 5 eingeleitet, so daß es zu einem Zeitpunkt t_{W1} die Nullachse wieder schneidet. Wird an der Eingabeeinheit 75 für den ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalswert 6 der Wert U_{C1} , der kleiner als U_{C0} ist, eingestellt, und die Zeitkonstanten der beiden Monoflops 335, 340 entsprechend gewählt, so setzt das erste Steuersignal 8 veranlaßt

durch das erste Monoflop 335 zu einem Zeitpunkt t_{R2} ein, der gegenüber dem Zeitpunkt t_{R1} verzögert ist, und weist bis zum Zeitpunkt t_{S2} die Form des Referenzsteuersignals 5 auf. Zum Zeitpunkt t_{S2} wird der Wert U_{C1} erreicht, wobei dieser Zeitpunkt vor dem Zeitpunkt t_{S1} liegt. Somit ist zum Zeitpunkt t_{D0} ebenfalls die maximal vorgegebene Sendeleistung eingestellt. In Fig. 5 ist gestrichelt die Fortsetzung des Verlaufs des ersten Steuersignals 8 bis zum Erreichen des Wertes U_{C0} dargestellt, der zu einem Zeitpunkt t_{R2} erreicht wurde, der zeitlich nach dem Zeitpunkt t_{D0} kommt. Zu einem Zeitpunkt t_{U2} , der vor dem Zeitpunkt t_{Dn} kommt, beginnt dann das vom Signalgenerator 301 erzeugte Referenzsteuersignal 5 auf Veranlassung des zweiten Monoflops 340 abzusinken, so daß es zu einem Zeitpunkt t_{W2} , der nach dem Zeitpunkt t_{Dn} kommt, den Wert U_{C1} erreicht, so daß das dem Summierungspunkt 45 zugeführte erste Steuersignal 8 bis zum Zeitpunkt t_{W2} auf dem Wert U_{C1} bleibt und vom Zeitpunkt t_{W2} an gemäß dem Verlauf des Referenzsteuersignals 5 absinkt und zu einem Zeitpunkt t_{W2} die Nullachse erreicht. Dadurch wird auch in diesem Fall zwischen dem Zeitpunkt t_{D0} und dem Zeitpunkt t_{Dn} das Sendesignal mit dem vorgegebenen maximalen Pegel abgestrahlt.

Entsprechendes gilt für das zweite Steuersignal 9 gemäß Fig. 5, dessen Maximalwert U_{C2} ist und das bedingt durch das erste Monoflop 335 zu einem Zeitpunkt t_{R3} einsetzt, der gegenüber dem Zeitpunkt t_{R2} verzögert ist, das gemäß dem Verlauf des Referenzsteuersignals 5 bis zum Maximalwert U_{C2} ansteigt und diesen zu einem Zeitpunkt t_{S3} erreicht, der zwischen dem Zeitpunkt t_{S1} und dem Zeitpunkt t_{S2} liegt, wobei das zweite Monoflop 340 zu einem Zeitpunkt t_{U3} , der gleich dem Zeitpunkt t_{U2} ist, das Absinken des vom Signalgenerator 301 erzeugten Referenzsteuersignals 5 veranlaßt, welches dann zu einem Zeitpunkt t_{W3} , der gegenüber dem Zeitpunkt t_{W2} verzögert ist, den Wert U_{C2} erreicht, und vom Zeitpunkt t_{W3} sinkt dann das zweite Steuersignal 9 gemäß dem Verlauf des Referenzsteuersignals 5 auf den Wert Null ab, den es zum Zeitpunkt t_{W3} erreicht, welcher gleich dem Zeitpunkt t_{W2} ist. Auch in diesem Fall wird die Fortsetzung des Verlaufs des zweiten Steuersignals 9 bis zum Erreichen des maximal möglichen Wertes U_{C0} gestrichelt weiter gezeichnet, wobei der Wert U_{C0} zu einem Zeitpunkt t_{R3} erreicht wurde, welcher gegenüber dem Zeitpunkt t_{R2} verzögert ist. Auch der Abfall des vom Signalgenerator 301 erzeugten Referenzsteuersignals 5 vom Maximalwert U_{C0} bis zu dem vorgegebenen maximalen Steuersignalswert 6, 7 ist in Fig. 5 gestrichelt dargestellt. Auch bei Vorgabe des zweiten maximalen Steuersignalswertes 7 mit dem Wert U_{C2} wird dieser Wert bis zum Zeitpunkt t_{W3} von dem dem Summierungspunkt 45 zugeführten zweiten Steuersignal 9 beibehalten. Die in Fig. 5 gestrichelt dargestellten Kurven stellen dabei die vom Signalgenerator 301 erzeugten Steuersignale dar, die aufgrund der Schalterstellung des Schalters 50 nicht zum Summierungspunkt 45 gelangen. Die eigentliche Datenaussendung erfolgt zwischen dem Zeitpunkt t_{D0} und dem Zeitpunkt t_{Dn} .

Der Vorteil bei der Erzeugung des Steuersignals 8, 9 durch eine Hardware-Schaltung gemäß Fig. 4 ohne digitale Speicherung von Stützstellen liegt in der Einsparung von Rechenoperationen und einer Vereinfachung der Signalfilterung, da keine Digital-Analog-Wandlung erfolgt, so daß kein Störsignal aufgrund einer Digital-Analog-Wandler-Taktung erzeugt wird.

Die hier beschriebene Anordnung kann beispielsweise Bestandteil eines Mobilfunksenders nach dem GSM-Standard sein. Spezifikationen zum GSM-Mobilfunk enthalten Vorgaben über die zeitliche Abfolge des Sendesignalanstiegs und -abfalls für verschiedene Stufen der Sendeaussendungsleistung. Darüber hinaus enthalten sie auch Anga-

ben bezüglich der zulässigen Breite des gesendeten Frequenzspektrums. Durch die Wahl der Zeitverzögerungen t_R und t_U und durch die sorgfältige Dimensionierung der Filter 35, 40 muß sichergestellt werden, daß diese Anforderungen bei allen Abstrahlleistungen erfüllt werden.

In einem weiteren Ausführungsbeispiel gemäß Fig. 6 ist der Regelkreis weiterhin unverändert im Vergleich zum Ausführungsbeispiel gemäß Fig. 1. Jedoch wurde für die Erzeugung des dem nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 zugeführten Steuersignals eine andere Realisierung gewählt. An dem nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 ist nun der Ausgang eines Digital-Analog-Wandlers 60 angeschlossen, der von einer Ablaufsteuerung 81 den Digitalwert des auszugebenden analogen Steuersignals erhält. Die Ablaufsteuerung 81, die beispielsweise als Mikrocomputer ausgeführt sein kann, hat Zugriff auf den Inhalt eines Datenspeichers 91, in dem die Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 und verschiedene Parameter zur Erzeugung der für verschiedene vorgebbare maximale Steuersignalwerte 6, 7 vom Referenzsteuersignal 5 abzuleitenden Steuersignalen 8, 9 abgelegt sind. Dabei sollen m verschiedene Leistungsstufen für die Abstrahlung von Sendesignalen über die Sendeantenne 25 einstellbar sein. Für jede der m möglichen Leistungsstufen ist jeweils ein Wert für die Zeitverzögerung des Sendebeginns, den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 des für diese Leistung benötigten Steuersignals 8, 9 und eine Anzahl der beim Absenken des jeweiligen Steuersignals 8, 9 zu überspringenden Stützstellen im Datenspeicher 91 abgelegt.

In Fig. 7 sind zwei Ablaufpläne zur Erzeugung des für eine gewünschte Senderausgangsleistung benötigten Steuersignals 8, 9 dargestellt. In Fig. 8 ist für drei Leistungsstufen des Senderausgangssignals der Verlauf der Spannungen der Steuersignale 8, 9 über der Zeit t dargestellt. Dabei wurden für die maximal vorgegebenen Steuersignalwerte 6, 7 wieder die Werte U_{C1} und U_{C2} gemäß den Fig. 3 und 5 gewählt. Der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 wird ebenfalls gemäß den Fig. 3 und 5 gewählt. Zu einem Zeitpunkt t_0 vor Beginn der Sendesignalanhebung wird eine erste Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 beim Programmpunkt START 1 aufgerufen. Bei diesem Aufruf wird dem Programm der Wert m für die gewünschte Leistungsstufe der Senderausgangsleistung zur Verfügung gestellt, die der Ablaufsteuerung 81 durch eine Basisstation per Funk übermittelt wurde. Bei Programmpunkt 400 wird der Zugriff auf die im Datenspeicher 91 abgelegte erste Stützstelle der ersten Sequenz des Referenzsteuersignals 5 durch Initialisierung einer Indexvariablen vorbereitet. Bei Programmpunkt 402 wird der für die Stufe m abgespeicherte Wert für die Zeitverzögerung des Sendebeginns t_m aus dem Datenspeicher 91 ausgelesen. Nach Ablauf der Wartezeit t_m wird bei Programmpunkt 405 die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 410 wird durch Vergleich geprüft, ob diese Stützstelle größer als der für die Sendeleistung m vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 ist. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 415 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 425 verzweigt. Bei Programmpunkt 415 wird der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 für die Sendeleistung m an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben und die Programmsequenz beendet.

Bei Programmpunkt 425 wird die zuletzt ermittelte Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben. Bei Programmpunkt 430 wird die Indexvariable inkrementiert, so daß sie auf die nächste auszugebende Stützstelle zeigt. Bei Programmpunkt 435 wird eine für alle Programmaufrufe und -durchläufe konstante

Wartezeit, die von der gewünschten Taktrate der Stützstellenausgabe bestimmt wird, eingestellt. Bei Programmpunkt 440 wird geprüft, ob der soeben an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegebene Wert die letzte Stützstelle der Leistungsanhebung war und somit der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 erreicht ist. Ist dies der Fall, so wird die Programmsequenz beendet, andernfalls wird zu Programmpunkt 405 verzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen.

Zu einem Zeitpunkt t_1 bzw. t'_1 wird die Absenkung der Senderausgangsleistung gemäß Fig. 8 eingeleitet, indem eine zweite Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 beim Programmpunkt START 2 aufgerufen wird. Auch bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung 81 der Wert m für die gerade verwendete Leistungsstufe der Senderausgangsleistung durch die Basisstation per Funk abgegeben. Bei Programmschritt 450 wird die Indexvariable mit der um 1 erhöhten Anzahl der bei dieser Leistungsstufe m zu überspringenden Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 initialisiert, so daß sie jetzt auf die erste dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 entsprechende Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 verweist. Bei Programmpunkt 455 wird die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 460 wird diese Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben. Bei Programmpunkt 465 wird die Indexvariable inkrementiert und bei Programmpunkt 470 wird eine für alle Programmdurchläufe unveränderte Wartezeit eingestellt. Nach Ablauf dieser Wartezeit wird bei Programmpunkt 475 geprüft, ob die zuletzt ausgegebene Stützstelle der letzte Wert des Referenzsteuersignals 5 war. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 480 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 455 verzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen. Bei Programmpunkt 480 wird der Wert Null an den Digital-Analog-Wandler 60 übergeben und das Programm beendet.

In Fig. 8 ist für $m=3$ Leistungsstufen des Senderausgangssignals der Verlauf der Spannung der jeweiligen Steuersignale U_C über der Zeit t dargestellt. Bei einer Signalanhebung auf die maximale Senderausgangsleistung gemäß dem Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 werden alle Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 verwendet, das heißt über den Digital-Analog-Wandler 60 an den nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 im Leistungsregelkreis ausgegeben. Somit ergibt sich der mit dem Bezugszeichen 5 gekennzeichnete Spannungsverlauf des Referenzsteuersignals am Ausgang des Digital-Analog-Wandlers 60. Das Referenzsteuersignal 5 setzt dabei zu einem Zeitpunkt $t_{m=1}$ ein, der gegenüber dem Zeitpunkt t_0 verzögert ist. Bei geringeren Leistungsstufen der benötigten Senderausgangsleistung ergeben sich gemäß Fig. 5 die Spannungsverläufe für die Steuersignale 8, 9. Dabei setzt das erste Steuersignal 8 zu einem Zeitpunkt $t_{m=2}$, der gegenüber dem Zeitpunkt $t_{m=1}$ verzögert ist, ein und erreicht den maximal vorgegebenen Wert U_{C1} . Das zweite Steuersignal 9 setzt zum Zeitpunkt $t_{m=3}$ ein, der gegenüber dem Zeitpunkt $t_{m=2}$ verzögert ist, und erreicht als vorgegebenen Maximalwert den Wert U_{C2} , wobei der Wert U_{C2} kleiner als der Wert U_{C1} und der Wert U_{C1} kleiner als der Wert U_{C0} gemäß den vorangegangenen Ausführungsbeispielen gewählt ist. Die in Fig. 8 gepunktet eingezeichneten Stützstellen werden beim Anheben der Senderausgangsleistung bei den Steuersignalen 8, 9 mit den Maximalwerten U_{C1} und U_{C2} nicht mehr ausgeführt und beim Absenken übersprungen.

Zum Zeitpunkt t'_1 für das Referenzsteuersignal 5 und das erste Steuersignal 8 bzw. zum gegenüber dem Zeitpunkt t_1 verzögerten Zeitpunkt t'_1 für das zweite Steuersignal 9 wird die Absenkung der Senderausgangsleistung dann eingelei-

tet.

Durch das zweite Filter 40 werden die Spannungsstufen des vom Digital-Analog-Wandler 60 kommenden Steuersignals 8, 9 geglättet und in einen kontinuierlich steigenden bzw. sinkenden Spannungsverlauf überführt.

In einem weiteren Ausführungsbeispiel wird die bereits zuvor beschriebene Schaltung nach Fig. 6 verwendet. Bei dem in Fig. 9 dargestellten Ablaufplan der Ablaufsteuerung 81 wird jedoch nur eine einzige Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5, die beim Beginn der Sendesignalanhebung gestartet wird und erst nach Vollendung der Sendesignalabsenkung beendet wird, abgearbeitet. Für jede der m möglichen Leistungsstufen sind jeweils 5 Parameter im Datenspeicher 91 abgelegt: der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 des für diese Leistungsstufe jeweils benötigten Steuersignals 8, 9 und vier Wartezeiten zwischen der Ausgabe von Stützstellen an den Digital-Analog-Wandler 60. Eine erste Wartezeit t_{m1} gilt für die Zeitverzögerung des Sendebeginns, eine zweite Wartezeit t_{m2} gilt für den Zeitraum des Anhebens der Senderausgangsleistung, eine dritte Wartezeit t_{m3} gilt für den Zeitraum konstanter maximaler Senderausgangsleistung und eine vierte Wartezeit t_{m4} gilt für den Zeitraum des Absenkens der Senderausgangsleistung.

In Fig. 10 ist der Verlauf der resultierenden Steuersignale U_C für zwei Leistungsstufen m der Senderausgangsleistung über der Zeit t dargestellt.

Zum Zeitpunkt t_0 vor Beginn der Sendesignalanhebung wird die Sequenz der Stützstellen beim Programmpunkt START aufgerufen. Bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung 81 der Wert m für die gewünschte Leistungsstufe der Senderausgangsleistung durch eine Basisstation per Funk angegeben. Bei Programmpunkt 500 wird der Zugriff auf die erste Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 durch Initialisierung einer ersten Indexvariablen Z_1 vorbereitet. Bei Programmpunkt 501 wird eine zweite Indexvariable Z_2 initialisiert, so daß sie auf die erste Wartezeit t_{m1} für die gewählte Leistungsstufe m der Senderausgangsleistung zeigt. Bei Programmpunkt 502 wird die durch die zweite Indexvariable Z_2 referenzierte erste Wartezeit t_{m1} aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Nach Ablauf der ersten Wartezeit t_{m1} wird bei Programmpunkt 503 die zweite Indexvariable Z_2 so gesetzt, daß sie nun auf die zweite Wartezeit t_{m2} der gewählten Leistungsstufe m zeigt.

Bei Programmpunkt 505 wird die durch die erste Indexvariable Z_1 referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 510 wird durch einen Vergleich geprüft, ob diese Stützstelle größer oder gleich dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 der gewählten Leistungsstufe m ist. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 515 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 540 verzweigt. Bei Programmpunkt 515 wird der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 für die gewählte Leistungsstufe m an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben. Anschließend wird bei Programmpunkt 520 die zweite Indexvariable Z_2 so gesetzt, daß sie auf die dritte Wartezeit t_{m3} der gewählten Leistungsstufe m zeigt. Bei Programmpunkt 525 wird die durch die zweite Indexvariable Z_2 referenzierte dritte Wartezeit t_{m3} aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Nach Ablauf der dritten Wartezeit t_{m3} wird bei Programmpunkt 530 die zweite Indexvariable Z_2 auf die vierte Wartezeit t_{m4} der gewählten Leistungsstufe m gesetzt. Anschließend wird Programmpunkt 550 ausgeführt.

Bei Programmpunkt 540 wird die bei Programmpunkt 505 aufgerufene Stützstelle an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben. Bei Programmpunkt 545 wird die durch die zweite Indexvariable Z_2 referenzierte Wartezeit aufgerufen. Diese Wartezeit kann entweder die zweite Wartezeit t_{m2}

oder die vierte Wartezeit t_{m4} für die gewählte Leistungsstufe m sein, je nachdem ob zuvor bereits der Programmzweig ab Programmpunkt 515 durchlaufen wurde oder nicht. Anschließend wird Programmpunkt 550 ausgeführt. Bei Programmpunkt 550 wird die erste Indexvariable Z_1 inkrementiert. Sie zeigt nun auf die nächste auszugebende Stützstelle. Bei Programmpunkt 555 wird geprüft, ob bereits die letzte zur Verfügung stehende Stützstelle ausgegeben wurde, also ob die erste Indexvariable Z_1 bereits über das Ende des Feldes gespeicherter Stützstellen hinauszeigt. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 560 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 505 verzweigt und dort wieder die nun anstehende Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 geladen. Bei Programmpunkt 560 wird der Wert Null an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben und das Programm beendet.

In Fig. 10 ist der Verlauf der Spannung am Ausgang des Digital-Analog-Wandlers 60 für zwei Leistungsstufen m der Senderausgangsleistung dargestellt. Dabei ist zum einen das Referenzsteuersignal 5 mit dem maximalen Steuersignalwert U_{C0} und zum anderen das erste Steuersignal 8 mit dem Maximalwert U_{C1} des ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalwertes 6, das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitet ist, dargestellt. Das Referenzsteuersignal 5 setzt um die erste Wartezeit t_{m1a} gegenüber der Einschaltzeit t_0 verzögert ein und das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitete erste Steuersignal 8 setzt um eine erste Wartezeit t_{m1b} gegenüber dem Einschaltzeitpunkt t_0 verzögert ein. Dabei ist die Wartezeit t_{m1b} für das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitete erste Steuersignal 8 größer als die erste Wartezeit t_{m1a} für das Referenzsteuersignal 5. Die zweite Wartezeit für den zeitlichen Abstand zwischen zwei Stützstellen beim Referenzsteuersignal 5 ist in Fig. 10 mit t_{m2a} gekennzeichnet und kleiner als die zweite Wartezeit t_{m2b} für den zeitlichen Abstand zwischen zwei Stützstellen für das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitete erste Steuersignal 8 während dem Signalanstieg. Während das Referenzsteuersignal 5 und das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitete erste Steuersignal 8 ihre Maximalwerte aufweisen, entspricht der zeitliche Abstand zwischen zwei Stützstellen beim Referenzsteuersignal 5 der dritten Wartezeit t_{m3a} und beim vom Referenzsteuersignal 5 abgeleiteten ersten Steuersignal 8 t_{m3b} . Dabei ist die dritte Wartezeit t_{m3b} des vom Referenzsteuersignal 5 abgeleiteten ersten Steuersignals 8 kleiner als die dritte Wartezeit t_{m3a} des Referenzsteuersignals 5. Der zeitliche Abstand zwischen zwei Stützstellen entspricht während der Signalabsenkung beim vom Referenzsteuersignal 5 abgeleiteten ersten Steuersignal 8 der vierten Wartezeit t_{m4b} und ist kleiner als die entsprechende vierte Wartezeit t_{m4a} des Referenzsteuersignals 5. Dabei sind die Wartezeiten t_{m1} bis t_{m4} so gewählt, daß sowohl für das Referenzsteuersignal 5 als auch für das vom Referenzsteuersignal 5 abgeleitete erste Steuersignal 8 alle Stützstellen der im Datenspeicher 91 gespeicherten Sequenz aufgerufen wurden. Durch Wahl der zweiten und der vierten Wartezeiten t_{m2} und t_{m4} kann die Steigung der Leistungsanhebung und -absenkung individuell für jede Leistungsstufe m der Senderausgangsleistung festgelegt werden. Die dritten Wartezeiten t_{m3} werden so dimensioniert, daß während der Zeit konstanter maximaler Sendeleistung die für die entsprechende Leistungsstufe m nicht benötigten Stützstellen höherer Sendeleistung aufgerufen, aber aufgrund des Pegelvergleichs nicht an den Digital-Analog-Wandler 60 weitergeleitet werden, so daß zum gewünschten Zeitpunkt der beginnenden Pegelabsenkung gerade die hierfür benötigte Stützstelle zur Bearbeitung im Datenspeicher 91 anliegt.

Die Zeitpunkte für die Weiterleitung der Stützstellen an den Digital-Analog-Wandler 60 sind sowohl für das Referenzsteuersignal 5 als auch für das erste Steuersignal 8 mit

den Großbuchstaben A, B, C, . . . , M unterhalb der Zeitachse jeweils gekennzeichnet.

Bei dem Ablaufplan gemäß Fig. 9 ist sicherzustellen, daß bei allen m zur Verfügung stehenden Leistungsstufen des Senderausgangssignals bei Programmpunkt 510 nach Beendigung der Sendesignalanhebung zu Programmpunkt 515 verzweigt wird, so daß im Anschluß bei Programmpunkt 520 die dritte Wartezeit t_{m3} der gewählten Leistungsstufe m eingestellt werden kann. Dies ist die Voraussetzung für die spätere Sendesignalabsenkung mit der vierten Wartezeit t_{m4} . Da die Stützstelle des Referenzsteuersignals 5, die dem Maximalwert der entsprechend gewählten Leistungsstufe entspricht, nicht größer als der maximal vorgebbare Wert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 sein kann, was besonders für die Leistungsstufe mit der größtmöglichen Senderausgangsleistung gilt, ist daher diese Stützstelle mit dem Maximalwert U_{C0} entsprechend zu erhöhen. Dies kann beispielsweise dadurch erreicht werden, daß in der im Datenspeicher 91 gespeicherten Tabelle der Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 zwischen dem Bereich der Sendesignalanhebung und dem Bereich der Sendesignalabsenkung ein für die Ansteuerung des Regelkreises nicht geeigneter Wert eingefügt wird, der in Fig. 10 mit dem Bezugszeichen 395 markiert ist und deutlich größer ist als der maximal vorgebbare Wert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5.

Während den Wartezeiten t_{m1} , t_{m2} , t_{m3} , t_{m4} kann die Ablaufsteuerung 81 von der Programmausführung freigestellt werden und zur Abarbeitung anderer Aufgaben herangezogen werden.

In einem weiteren Ausführungsbeispiel wird die bereits zuvor beschriebene Schaltung nach Fig. 6 verwendet. In Fig. 11 sind zwei Ablaufpläne zur Erzeugung des für eine gewünschte Sendeausgangsleistung benötigten Steuersignals 8, 9 dargestellt. In Fig. 12 ist für drei Leistungsstufen des Senderausgangssignals der Verlauf der Spannungen der Steuersignale 8, 9 über der Zeit t dargestellt. Dabei wurden für die maximal vorgegebenen Steuersignalwerte 6, 7 wieder die Werte U_{C1} und U_{C2} gemäß den Fig. 3 und 5 gewählt. Der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 wird ebenfalls gemäß den Fig. 3 und 5 gewählt. Für jede der m möglichen Leistungsstufen ist jeweils ein Wert für die Zeitverzögerung des Sendebeginns und den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7 des für diese Leistung benötigten Steuersignals 8, 9 im Datenspeicher 91 abgelegt.

Zu einem Zeitpunkt t_0 vor Beginn der Sendesignalanhebung wird eine erste Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 beim Programmpunkt START 1 aufgerufen. Bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung 81 der Wert m für die gewünschte Leistungsstufe der Senderausgangsleistung durch eine Basisstation per Funk angegeben. Bei Programmpunkt 600 wird der Zugriff auf die im Datenspeicher 91 abgelegte erste Stützstelle der ersten Sequenz des Referenzsteuersignals 5 durch Initialisierung einer Indexvariablen vorbereitet. Bei Programmpunkt 602 wird der für die gewünschte Leistungsstufe m abgespeicherte Wert für die Zeitverzögerung des Sendebeginns t_m aus dem Datenspeicher 91 ausgelesen. Nach Ablauf der Wartezeit t_m wird bei Programmpunkt 605 die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 610 wird durch Vergleich geprüft, ob diese Stützstelle größer als der für die gewünschte Leistungsstufe m vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 ist. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 615 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 625 verzweigt. Bei Programmpunkt 615 wird der vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 für die gewünschte Leistungsstufe m an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben und die Programmsequenz beendet.

Bei Programmpunkt 625 wird die zuletzt ermittelte Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben. Bei Programmpunkt 630 wird die Indexvariable inkrementiert, so daß sie auf die nächste auszugebende Stützstelle zeigt. Bei Programmpunkt 635 wird eine für alle Programmaufrufe und -durchläufe konstante Wartezeit, die von der gewünschten Taktrate der Stützstellenausgabe bestimmt wird, eingestellt. Bei Programmpunkt 640 wird geprüft, ob der soeben an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegebene Wert die letzte Stützstelle der Leistungsanhebung war und somit der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 erreicht ist. Ist dies der Fall, so wird die Programmsequenz beendet, andernfalls wird zu Programmpunkt 605 verzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen.

Zu einem Zeitpunkt t'_1 bzw. t'_1 wird die Absenkung der Senderausgangsleistung gemäß Fig. 12 eingeleitet, indem eine zweite Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 beim Programmpunkt START 2 aufgerufen wird. Auch bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung 81 der Wert m für die gerade verwendete Leistungsstufe der Senderausgangsleistung angegeben. Bei Programmschritt 650 wird die Indexvariable so initialisiert, daß sie auf den Beginn des zweiten Signalabschnitts, also die erste für die Sendesignalabsenkung abgespeicherte Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 verweist. Diese Initialisierung der Indexvariablen kann jedoch entfallen, wenn in der entsprechenden Speicherzelle noch die Stützstelle aus der ersten Sequenz gespeichert und abrufbar ist, und unter der Voraussetzung, daß die Stützstellen für die Sendesignalanhebung und -absenkung als ununterbrochenes Datenfeld sequentiell im Datenspeicher 91 abgelegt sind.

Bei Programmpunkt 655 wird die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 660 wird geprüft, ob diese Stützstelle größer als der für die vorgegebene Leistungsstufe m vorgegebene maximale Steuersignalwert 6, 7 ist. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 675 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 665 verzweigt. Bei Programmpunkt 665 wird diese Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 abgegeben und bei Programmpunkt 670 wird eine für alle Durchläufe dieses Programmzweigs unveränderliche Wartezeit ausgeführt.

Bei Programmpunkt 675 wird die Indexvariable inkrementiert. Bei Programmpunkt 680 wird geprüft, ob die zuletzt ausgegebene Stützstelle die letzte Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 war. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 685 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 655 zurückverzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen. Bei Programmpunkt 685 wird der Wert 0 an den Digital-Analog-Wandler 60 übergeben und das Programm beendet. In Fig. 12 ist für $m=3$ Leistungsstufen des Senderausgangssignals der Verlauf der Spannung der jeweiligen Steuersignale U_C über der Zeit t dargestellt. Die Darstellung gemäß Fig. 12 entspricht dabei der Darstellung gemäß Fig. 8, wobei in diesem Ausführungsbeispiel die gepunktet eingezeichneten Stützstellen beim Absenken der Senderausgangsleistung aufgrund des Ergebnisses des Pegelvergleichs nicht an den Digital-Analog-Wandler 60 übermittelt werden.

In einem weiteren Ausführungsbeispiel wird wiederum die bereits zuvor beschriebene Schaltung gemäß Fig. 6 verwendet. Die Ablaufpläne zu diesem Ausführungsbeispiel sind in Fig. 13 dargestellt. Wie bereits im zuvor beschriebenen Ausführungsbeispiel werden auch in diesem Ausführungsbeispiel zwei Ablaufpläne zur Erzeugung des für eine gewünschte Sendeausgangsleistung benötigten Steuersignals 8, 9 verwendet. Ein erster mit START 1 gekennzeichneten Ablaufplan wird zum Anheben des Sendesignalpegels

abgearbeitet und ein zweiter mit START 2 gekennzeichneter Ablaufplan bewirkt das gewünschte Absenken des Sendesignalpegels.

Bei diesem Ausführungsbeispiel erfolgt keinerlei Pegelvergleich zwischen den Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 und dem für die gewünschte Leistungsstufe m vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6, 7. Dabei wird nur eine Teilsequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 über den Digital-Analog-Wandler 60 an den Regelkreis ausgegeben.

Für jede der m möglichen Leistungsstufen sind jeweils vier Parameter im Datenspeicher 91 abgelegt. Dies ist zunächst ein Pegelwert für den flachen Mittelteil des Sendebursts, der während der Datenübermittlung konstant anliegt. Bei diesem Ausführungsbeispiel kann dieser Pegelwert geringer sein als einige Stützstellen der jeweils für die Leistungsstufe m verwendeten Teilsequenz des Referenzsteuersignals 5, da bei der Auswahl der jeweils benötigten Teilsequenz nicht der Signalpegel als Entscheidungskriterium herangezogen wird. Weiterhin sind für jede Leistungsstufe m die Wartezeit t_m vor der Ausgabe der ersten Stützstelle, die Anzahl der beim Anheben des Sendesignals zu bearbeitenden Stützstellen und die Anzahl der vor dem Absenken des Sendesignals zu überspringenden Stützstellen gespeichert.

Zu einem Zeitpunkt t_0 vor Beginn der Sendesignalanhebung gemäß Fig. 14 wird die erste Sequenz des Referenzsteuersignals 5 gemäß dem Ablaufplan in Fig. 13 bei START 1 aufgerufen. Bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung 81 der Wert m für die gewünschte Leistungsstufe der Senderausgangsleistung durch eine Basisstation per Funk angegeben. Bei Programmpunkt 700 wird der Zugriff auf die erste Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 durch Initialisierung der Indexvariablen vorbereitet. Der jeweilige Wert der Indexvariablen bildet bei den nachfolgenden Programmschleifen-Durchläufen nicht nur einen Zeiger auf die zu bearbeitende Stützstelle, sondern repräsentiert auch die Anzahl der bereits bearbeiteten Stützstellen.

Bei Programmpunkt 702 wird der für die gewünschte Leistungsstufe m abgespeicherte Wert der Wartezeit t_m aus dem Datenspeicher 91 gelesen. Nach Ablauf der Wartezeit t_m wird bei Programmpunkt 705 die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 710 wird anhand des aktuellen Wertes der Indexvariablen geprüft, ob die Anzahl der zuvor schon ausgegebenen Stützstellen bereits den Wert erreicht hat, der beim Anheben des Sendesignals für die Leistungsstufe m vorgesehen, also im Datenspeicher 91 eingetragen wurde. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 715 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 725 verzweigt. Bei Programmpunkt 715 wird der Pegelwert für den flachen Mittelteil des Steuersignals 8, 9 für die gewünschte Leistungsstufe m an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegeben und der Programmteil beendet.

Bei Programmpunkt 725 hingegen wird die zuletzt ermittelte Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegeben. Bei Programmpunkt 730 wird die Indexvariable inkrementiert, so daß sie auf die nächste auszugebende Stützstelle zeigt. Bei Programmpunkt 735 wird eine für alle Programmaufrufe und -durchläufe konstante Wartezeit eingestellt, die von der gewünschten Taktrate der Stützstellenausgabe bestimmt wird. Bei Programmpunkt 740 wird geprüft, ob der soeben an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegebene Wert die letzte Stützstelle der Leistungsanhebung war und somit der Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5 erreicht ist. Ist dies der Fall, so wird der Programmteil beendet, andernfalls wird zu Programmpunkt 705 verzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen.

Zu einem Zeitpunkt t_1 gemäß Fig. 14 wird die Absenkung der Senderausgangsleistung eingeleitet, indem die zweite Sequenz von Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 bei Programmpunkt START 2 aufgerufen wird. Auch bei diesem Aufruf wird der Ablaufsteuerung der Wert m für die gerade verwendete Leistungsstufe der Senderausgangsleistung durch die Basisstation per Funk angegeben. Bei Programmpunkt 750 wird die Indexvariable mit der um 1 erhöhten Anzahl der bei dieser Leistungsstufe m zu überspringenden Stützstellen initialisiert, so daß sie jetzt auf die erste für diese Senderausgangsleistung auszugebende Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 verweist. Bei Programmpunkt 755 wird die durch die Indexvariable referenzierte Stützstelle aus dem Datenspeicher 91 aufgerufen. Bei Programmpunkt 760 wird diese Stützstelle des Referenzsteuersignals 5 an den Digital-Analog-Wandler 60 ausgegeben. Bei Programmpunkt 765 wird die Indexvariable inkrementiert und bei Programmpunkt 770 wird eine für alle Programmdurchläufe unveränderliche Wartezeit ausgeführt.

Bei Programmpunkt 775 wird geprüft, ob die zuletzt ausgegebene Stützstelle der letzte Wert des Referenzsteuersignals 5 war. Ist dies der Fall, so wird zu Programmpunkt 780 verzweigt, andernfalls wird zu Programmpunkt 755 zurückverzweigt und die nächste Stützstelle aufgerufen. Bei Programmpunkt 780 wird der Wert Null an den Digital-Analog-Wandler 60 übergeben und das Programm beendet.

In Fig. 14 sind für $m=3$ Leistungsstufen des Senderausgangssignals die Spannungsverläufe der Steuersignale U_C über der Zeit t dargestellt. Bei Signalanhebung auf die maximale Senderausgangsleistung werden alle Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 verwendet, das heißt über den Digital-Analog-Wandler 60 an den nicht invertierenden Eingang (+) des Summierungspunktes 45 im Leistungsregelkreis ausgegeben. Somit ergibt sich am Ausgang des Digital-Analog-Wandlers 60 der Spannungsverlauf des Referenzsteuersignals 5, der zu einem Zeitpunkt $t_{m=1}$ einsetzt, der gegenüber dem Zeitpunkt t_0 verzögert ist. Bei niedrigeren Leistungsstufen m der benötigten Senderausgangsleistung ergeben sich die beiden Steuersignale 8, 9, wobei das erste Steuersignal 8 zu einem Zeitpunkt $t_{m=2}$ einsetzt, der gegenüber dem Zeitpunkt $t_{m=1}$ verzögert ist und das zweite Steuersignal 9 zu einem Zeitpunkt $t_{m=3}$ einsetzt, der gegenüber dem Zeitpunkt $t_{m=2}$ verzögert ist. Dabei ist gut zu erkennen, daß in diesem Ausführungsbeispiel die letzten ausgegebenen Stützstellen des Referenzsteuersignals 5 bei der Anhebung der Senderausgangsleistung größer sind als der für den flachen Mittelteil des Sendebursts, also während der Datenübermittlung verwendete Pegelwert. Die gepunktet eingezeichneten Stützstellen werden beim Anheben der Senderausgangsleistung nicht mehr ausgeführt und beim Absenken der Senderausgangsleistung übersprungen.

Der während der Datenübermittlung verwendete Pegelwert beträgt gemäß Fig. 14 für das Referenzsteuersignal 5 den Maximalwert U_{C0} des Referenzsteuersignals 5, für das erste Steuersignal 8 den Maximalwert U_{C1} , der dem ersten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 6 entspricht, und für das zweite Steuersignal 9 den Maximalwert U_{C2} , der dem zweiten vorgegebenen maximalen Steuersignalwert 7 entspricht.

Patentansprüche

1. Verfahren zur Regelung der Leistungsverstärkung für die Abstrahlung eines Sendesignals von einer Funkvorrichtung, wobei die Abstrahlleistung zu Beginn des Sendesignals entlang einer vorgegebenen Kennlinie auf eine vorgegebene Leistung angehoben und zu Ende des Sendesignals die vorgegebene Leistung entlang der

vorgegebenen Kennlinie abgesenkt wird, und wobei die Leistungsverstärkung durch ein Steuersignal (8, 9) entsprechend gesteuert wird, dadurch gekennzeichnet, daß für die ansteigende und abfallende Flanke des Steuersignals (8, 9) ein Referenzsteuersignal (5) verwendet wird und daß das Steuersignal (8, 9) auf einen vorgegebenen maximalen Steuersignalwert (6, 7) begrenzt wird.

2. Verfahren nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß das Referenzsteuersignal (5) mit dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert (6, 7) zu vorgegebenen Zeiten oder permanent verglichen wird und daß bei Überschreiten des vorgegebenen maximalen Steuersignalwertes (6, 7) das Steuersignal (8, 9) auf diesen Wert begrenzt wird.

3. Verfahren nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, daß nach einer vorgegebenen Signalanstiegszeit das Steuersignal (8, 9) auf den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert (6, 7) begrenzt wird.

4. Verfahren nach Anspruch 1, 2 oder 3, dadurch gekennzeichnet, daß zur Begrenzung des Steuersignals (8, 9) vom Referenzsteuersignal (5) auf den vorgegebenen maximalen Steuersignalwert (6, 7) umgeschaltet wird.

5. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Sendesignale in Abhängigkeit der für ihre Abstrahlung vorgegebenen Leistung mit vorgegebenen Zeitversetzungen (15, 16) abgestrahlt werden.

6. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß mit Abnahme der vorgegebenen Leistung das Einsetzen des Sendesignals verzögert wird.

7. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Abstände zwischen den Zeiten, bei denen der Vergleich des Referenzsteuersignals (5) mit dem vorgegebenen maximalen Steuersignalwert (6, 7) erfolgt, vorgegeben werden.

8. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß der Umfang der vom Steuersignal (8, 9) übernommenen Teile des Referenzsteuersignals (5) in Abhängigkeit von der vorgegebenen Leistung gewählt wird.

9. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß mit Abnahme der vorgegebenen Leistung der Umfang der vom Steuersignal (8, 9) nicht übernommenen Teile des Referenzsteuersignals (5) vergrößert wird.

10. Verfahren nach einem der vorherigen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß mit Hilfe eines Detektors (20) die tatsächlich erzielte Abstrahlleistung am Ausgang der Leistungsverstärkung ermittelt und als Regelgröße in einen Steuerungsweig der Leistungsverstärkung zurückgeführt wird.

Hierzu 14 Seite(n) Zeichnungen

Fig. 1

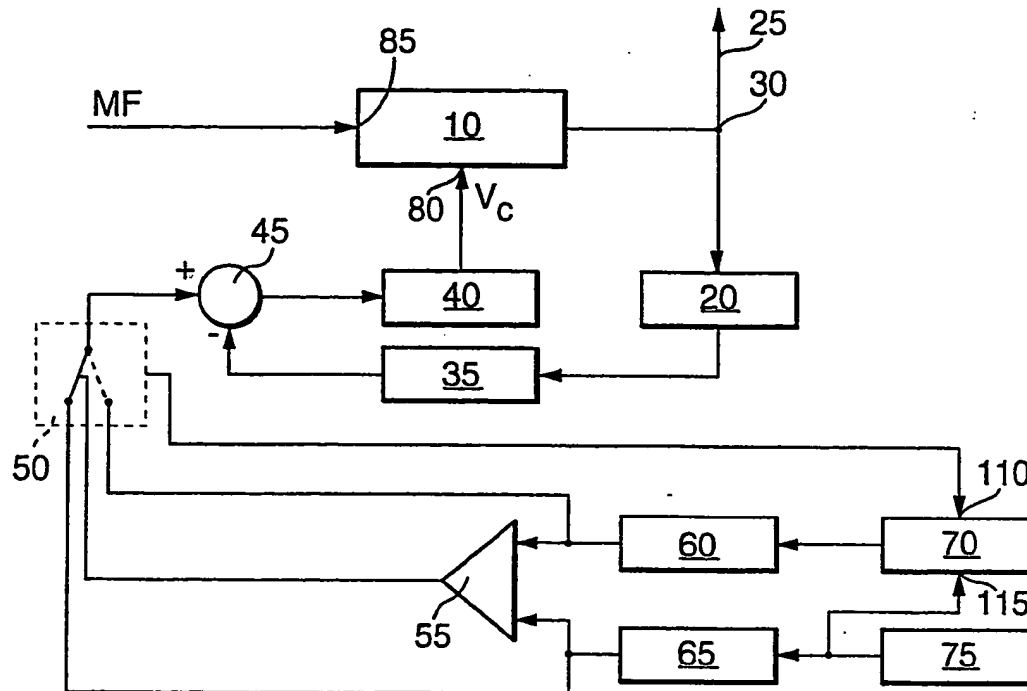


Fig. 2

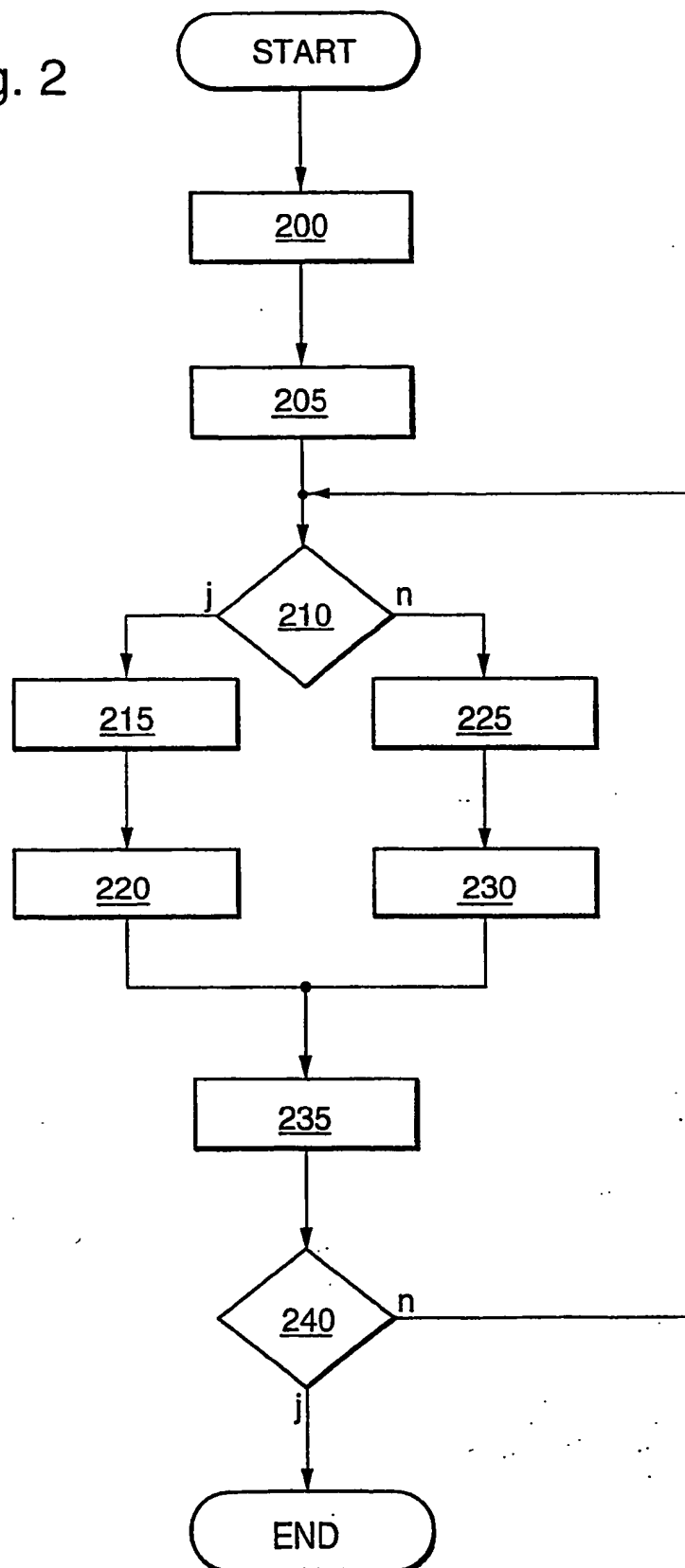


Fig. 3

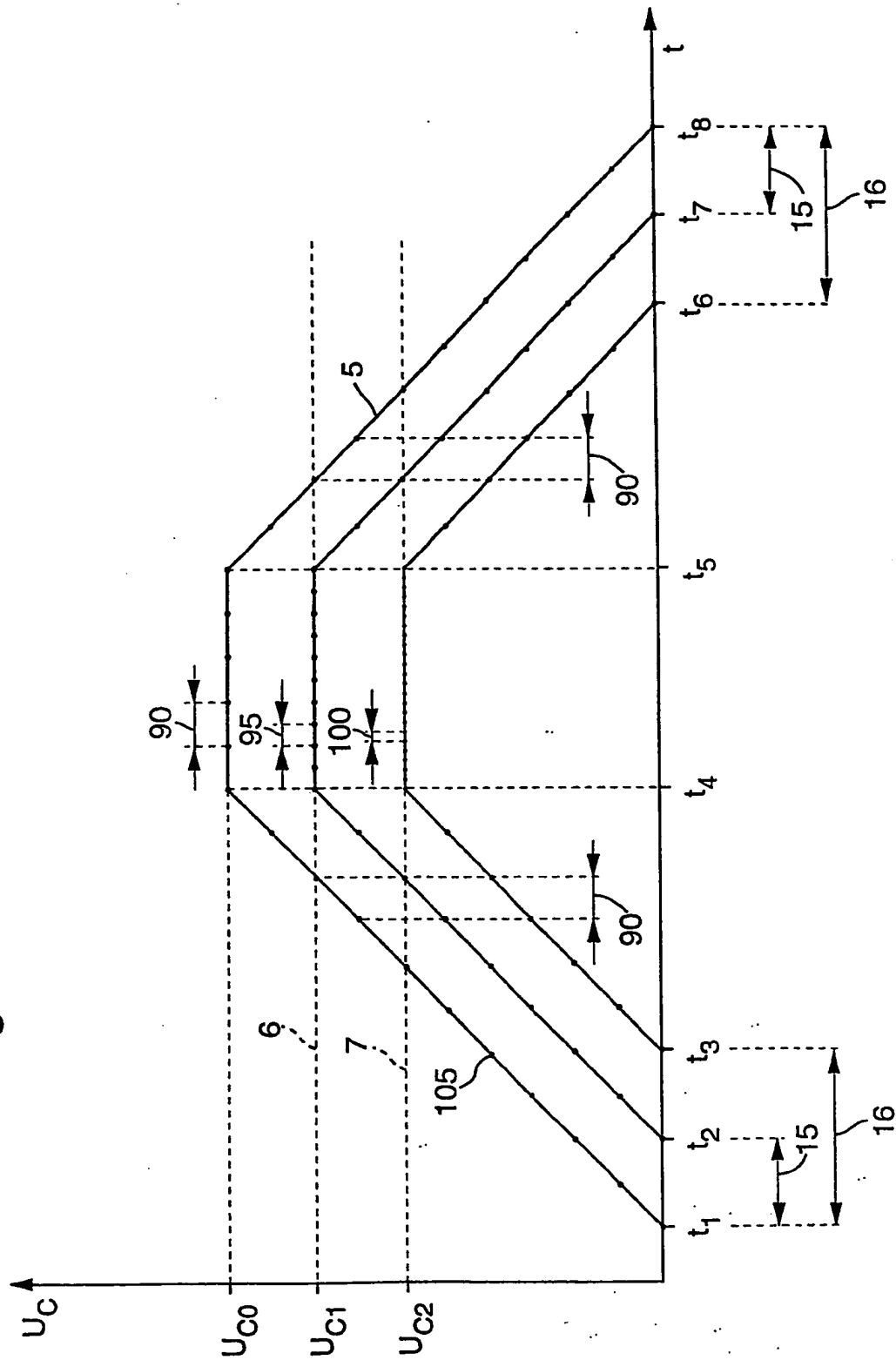


Fig. 5

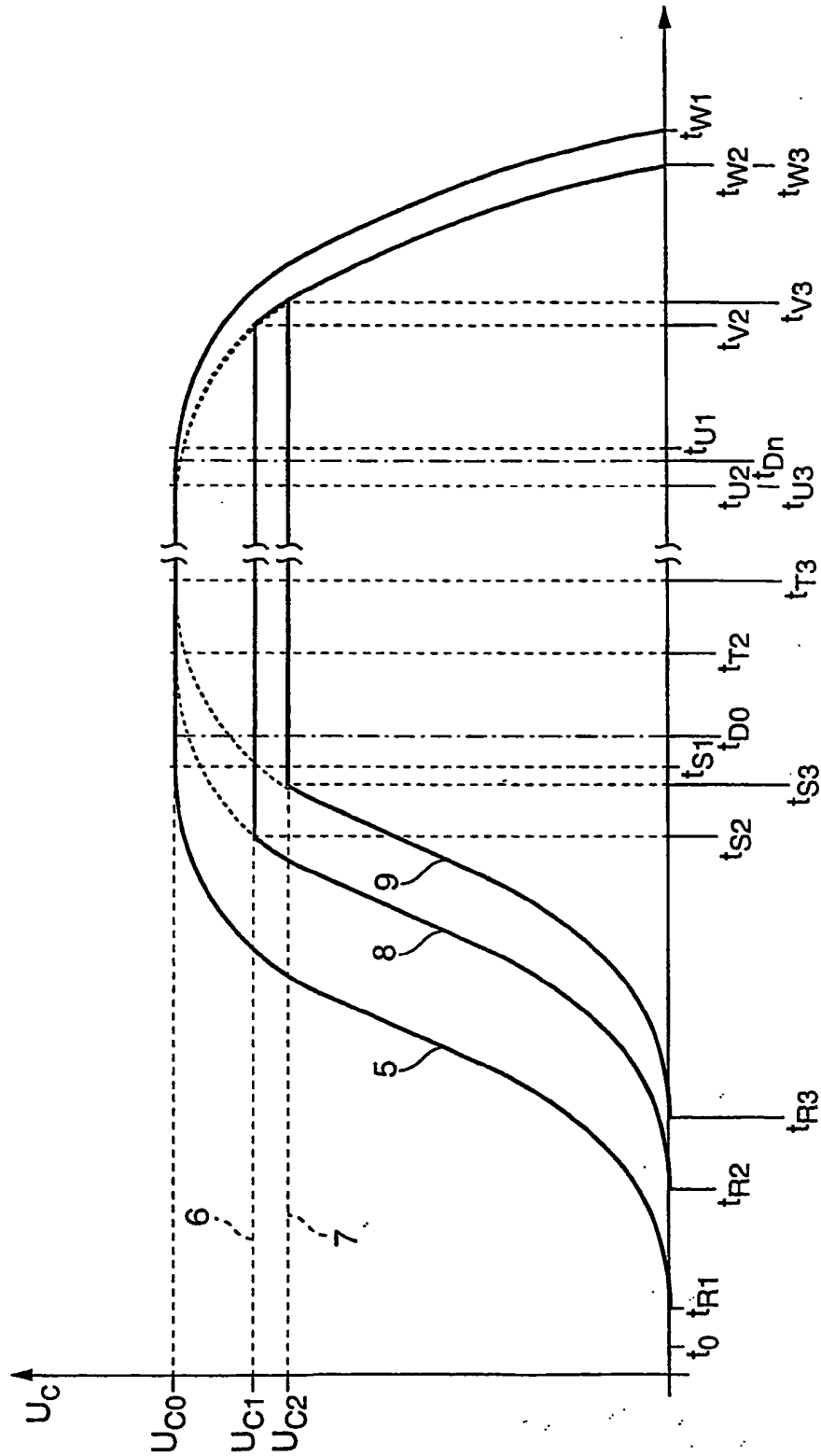


Fig. 6

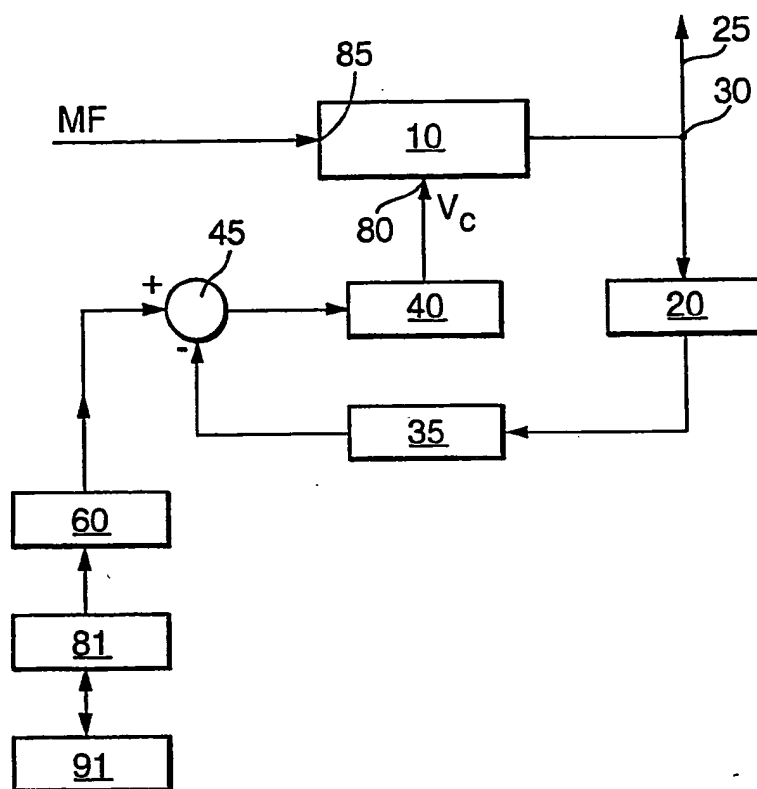


Fig. 7

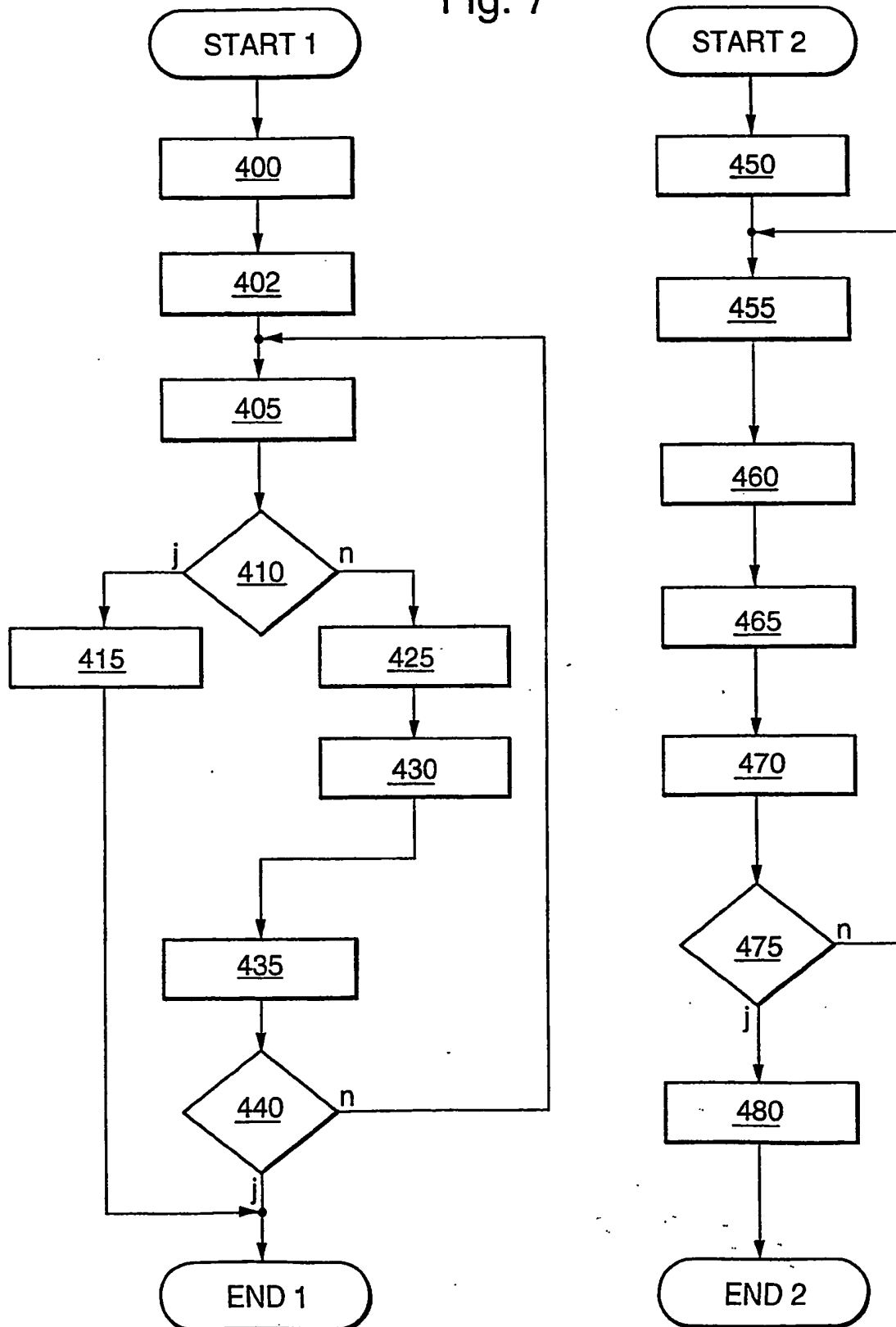


Fig. 8

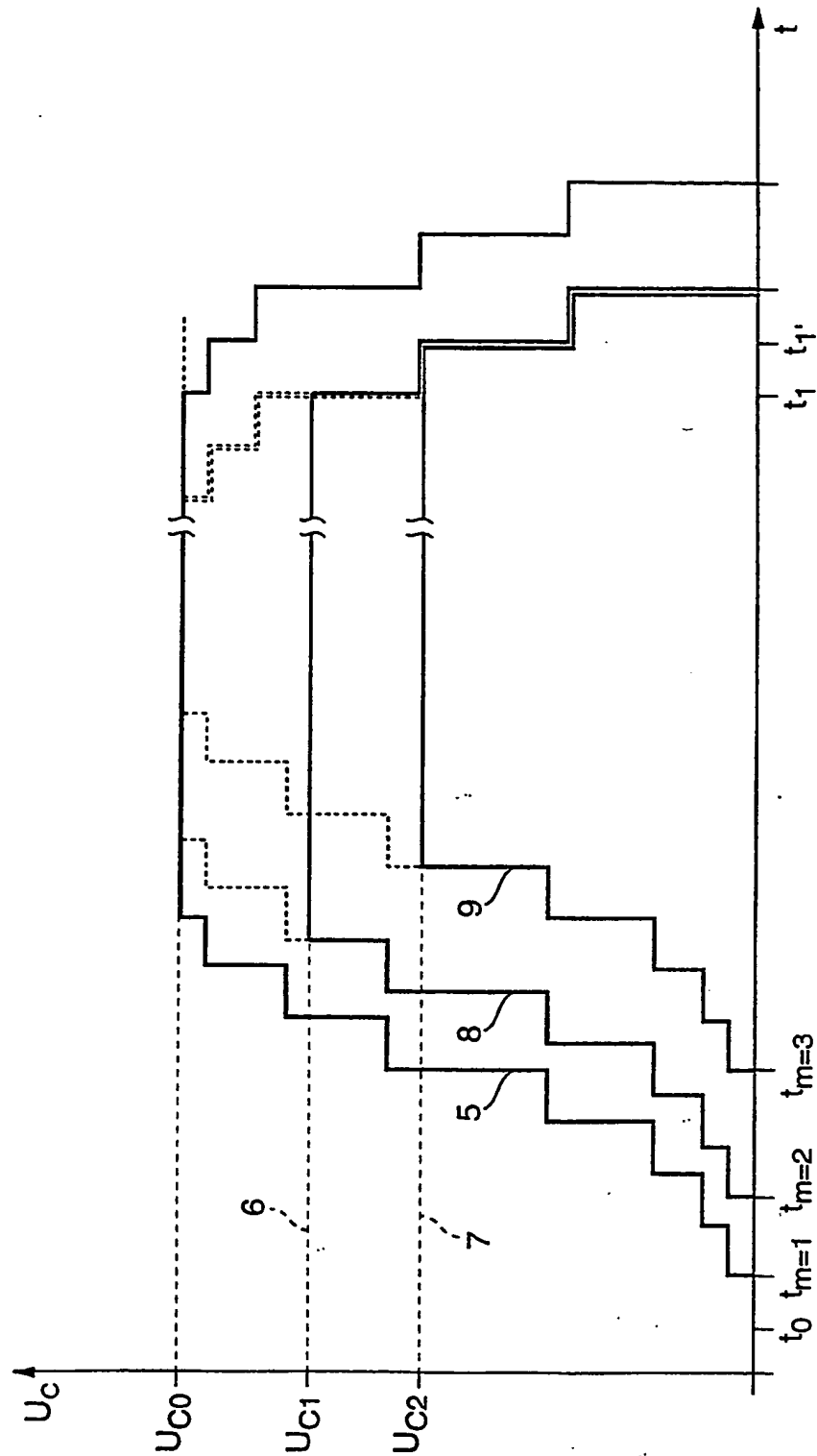
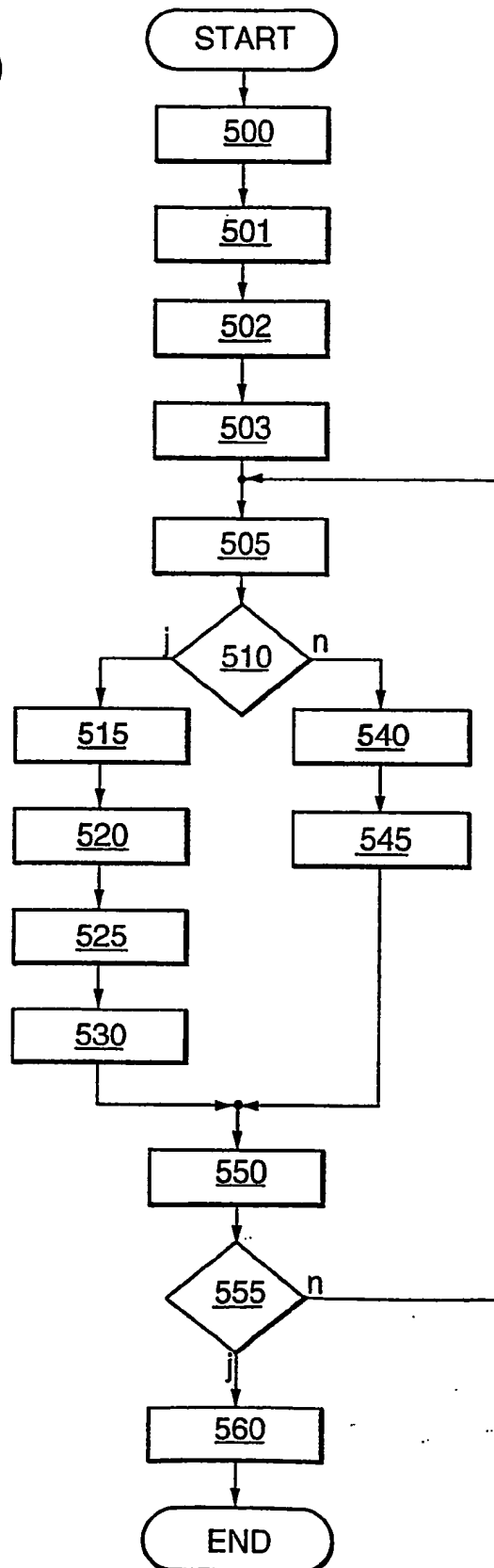
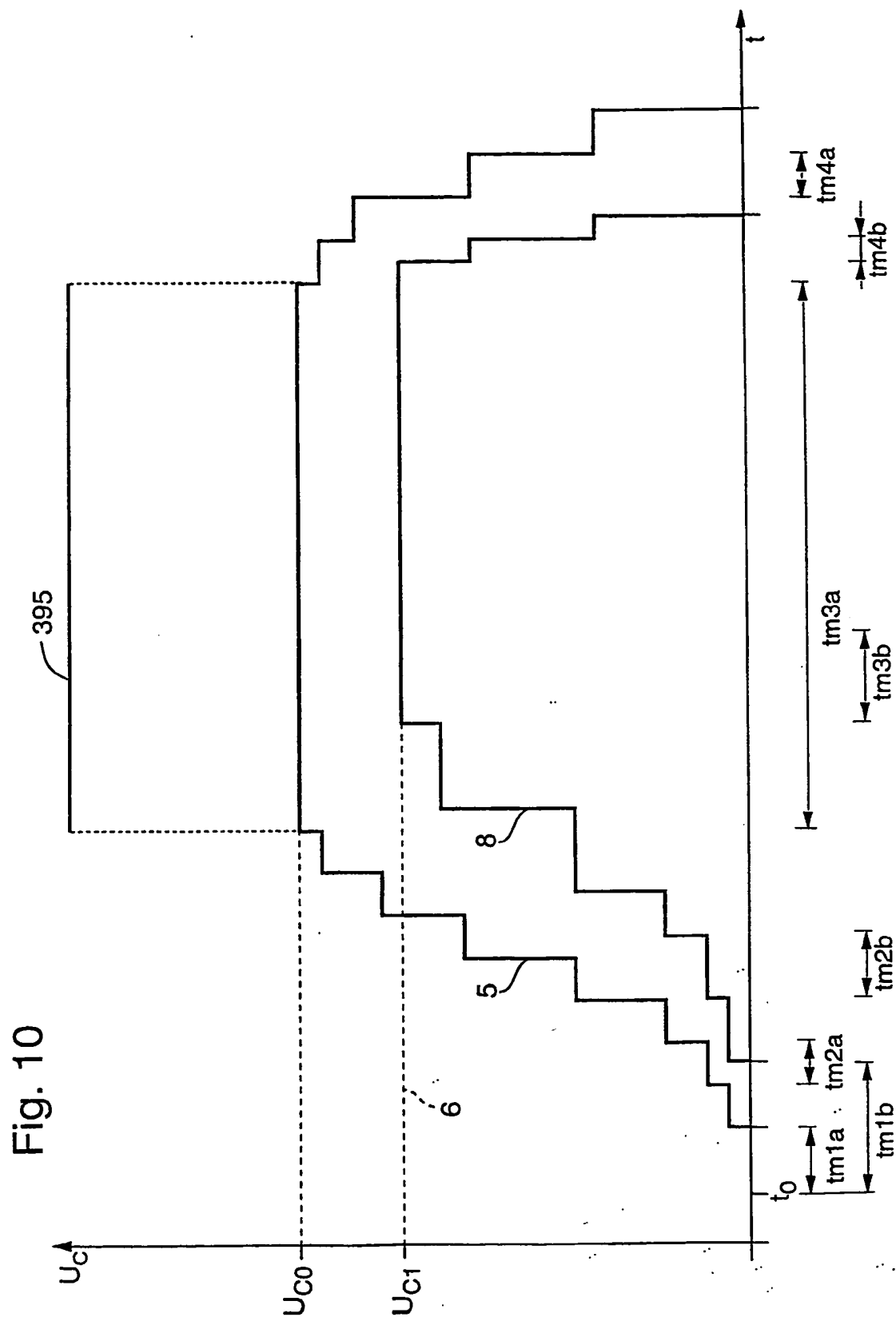


Fig. 9





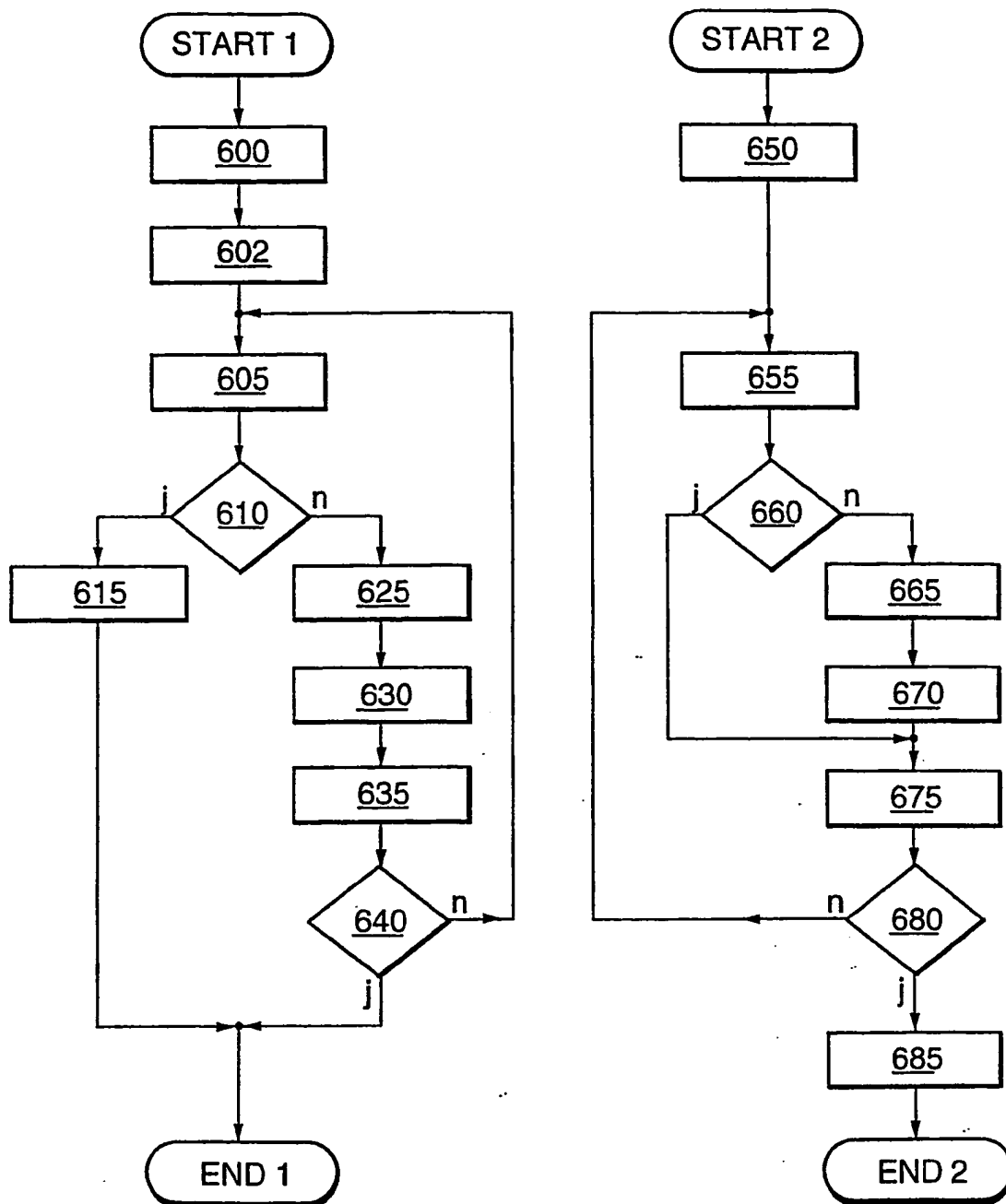
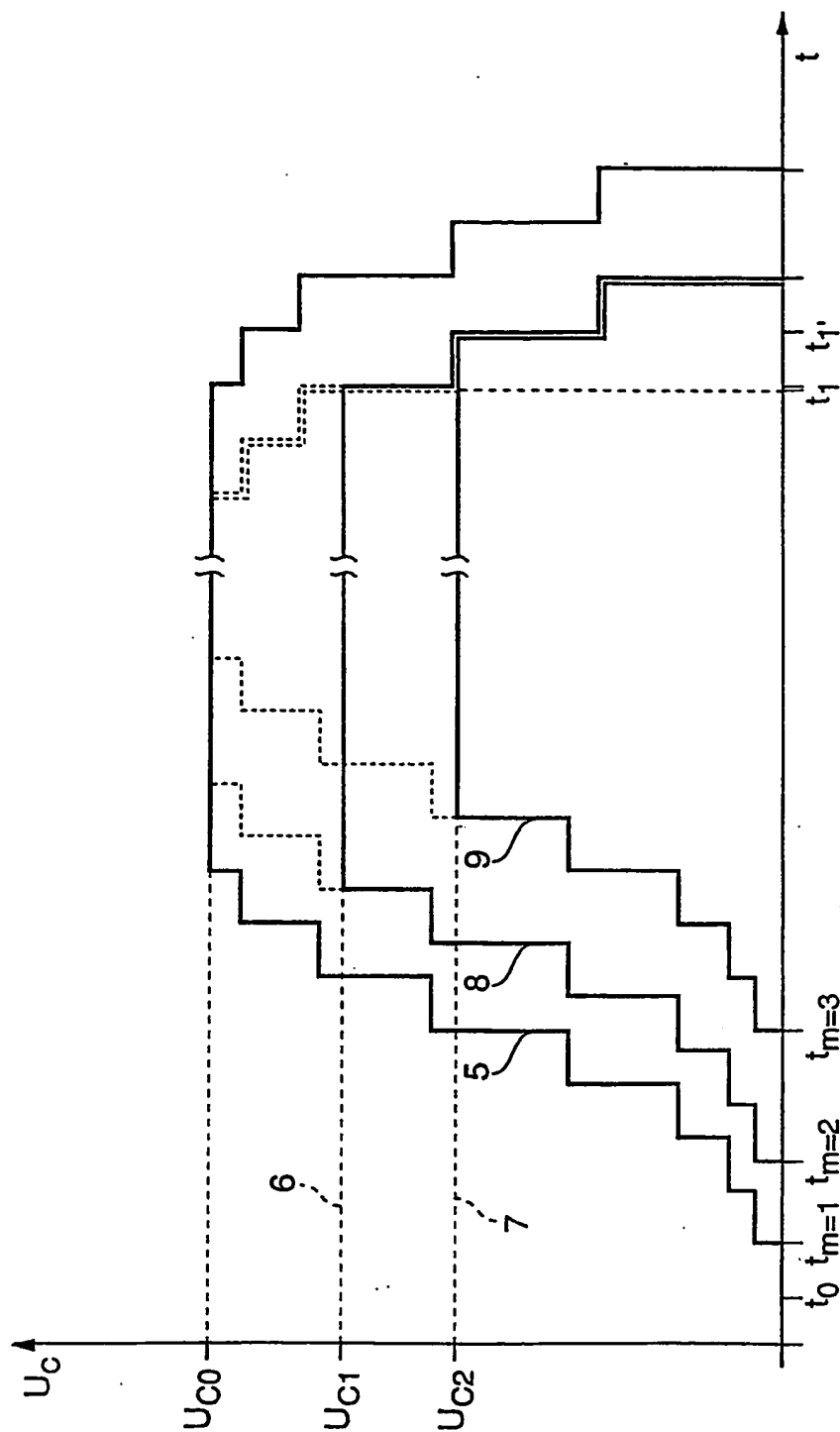


Fig. 11

Fig. 12



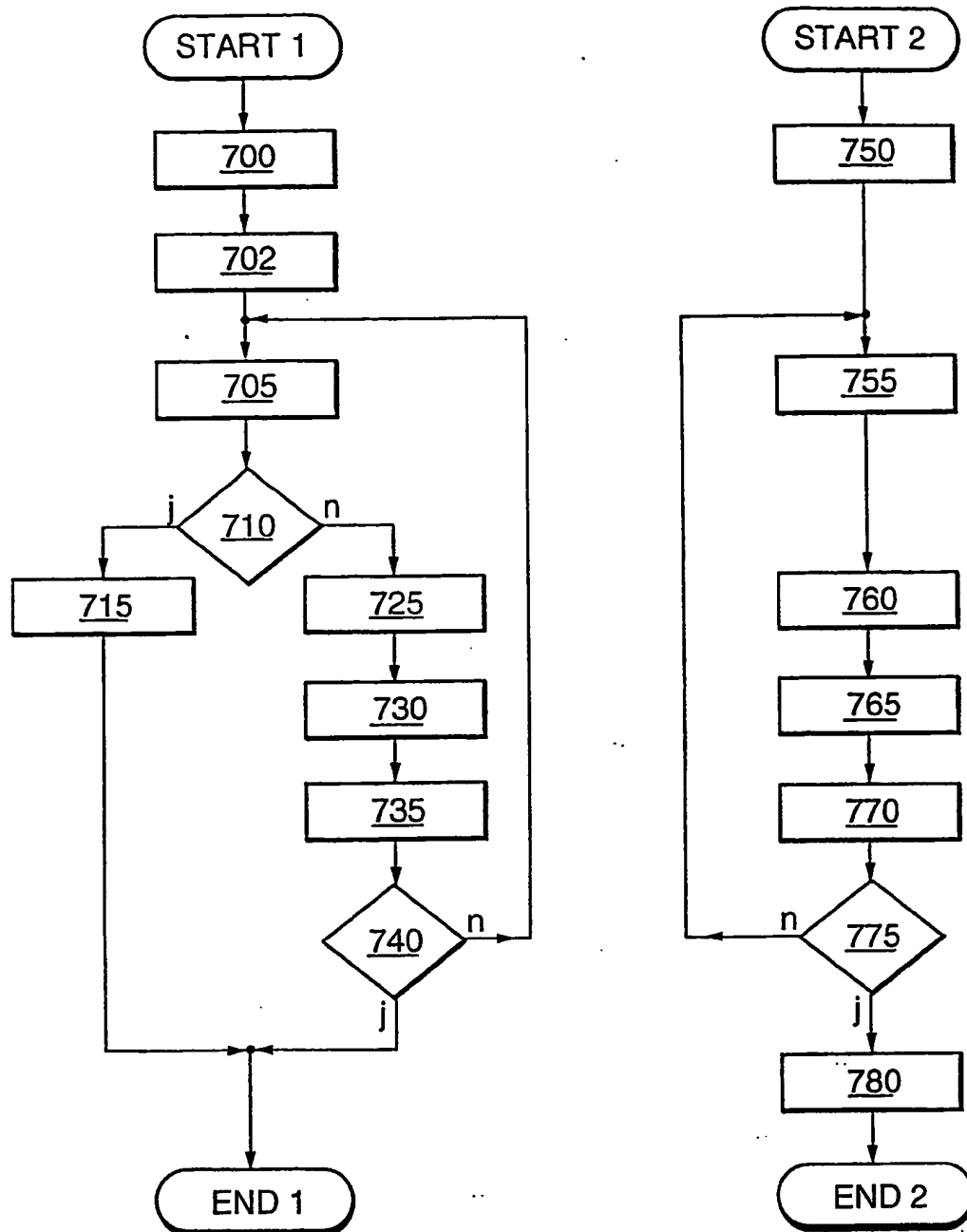


Fig. 13

Fig. 14

